

Attorney Docket No. 1081.1196

IN THE UNITED STATES PATENT AND TRADEMARK OFFICE

In re Patent Application of:

Kentaro NAKAMURA, et al.

Application No.: 10/809,929

Group Art Unit:

Filed: March 26, 2004

Examiner:

For: WAVELENGTH DIVISION MULTIPLEXING TRANSMISSION SYSTEM

SUBMISSION OF CERTIFIED COPY OF PRIOR FOREIGN APPLICATION IN ACCORDANCE WITH THE REQUIREMENTS OF 37 C.F.R. § 1.55

Commissioner for Patents PO Box 1450 Alexandria, VA 22313-1450

Sir:

In accordance with the provisions of 37 C.F.R. § 1.55, the applicant(s) submit(s) herewith a certified copy of the following foreign application:

Japanese Patent Application No(s). 2003-083984

Filed: March 26, 2003

It is respectfully requested that the applicant(s) be given the benefit of the foreign filing date(s) as evidenced by the certified papers attached hereto, in accordance with the requirements of 35 U.S.C. § 119.

Respectfully submitted,

STAAS & HALSEY LLP

Date: June 23, 2004

By:

Registration No. 22,010

1201 New York Ave, N.W., Suite 700 Washington, D.C. 20005

Telephone: (202) 434-1500 Facsimile: (202) 434-1501

日本国特許庁 JAPAN PATENT OFFICE

別紙添付の書類に記載されている事項は下記の出願書類に記載されている事項と同一であることを証明する。

This is to certify that the annexed is a true copy of the following application as filed with this Office.

出 願 年 月 日 Date of Application:

2003年 3月26日

出 願 番 号 Application Number:

特願2003-083984

[ST. 10/C]:

[J P 2 0 0 3 - 0 8 3 9 8 4]

出 願 人
Applicant(s):

富士通株式会社

特許庁長官 Commissioner, Japan Patent Office 2004年 3月25日





【書類名】

特許願

【整理番号】

0252231

【提出日】

平成15年 3月26日

【あて先】

特許庁長官 殿

【国際特許分類】

H04J 14/02

G02B 6/00

【発明の名称】

波長分割多重伝送システム

【請求項の数】

5

【発明者】

【住所又は居所】

神奈川県川崎市中原区上小田中4丁目1番1号 富士通

株式会社内

【氏名】

中村 健太郎

【発明者】

【住所又は居所】

神奈川県川崎市中原区上小田中4丁目1番1号 富士通

株式会社内

【氏名】

寺原 隆文

【特許出願人】

【識別番号】

000005223

【氏名又は名称】

富士通株式会社

【代理人】

【識別番号】

100094514

【弁理士】

【氏名又は名称】

林 恒徳

【選任した代理人】

【識別番号】

100094525

【弁理士】

【氏名又は名称】 :

土井 健二

【手数料の表示】

【予納台帳番号】 030708

【納付金額】

21,000円

【提出物件の目録】

【物件名】

明細書 1

【物件名】

図面 1

【物件名】

要約書 1

【包括委任状番号】 9704944

【プルーフの要否】

要

【書類名】 明細書

【発明の名称】 波長分割多重伝送システム

【特許請求の範囲】

【請求項1】 異なる信号帯域幅を有する光信号が波長分割多重された波長 分割多重信号を伝送する波長分割多重伝送システムにおいて、

前記波長分割多重信号を分波する分波部、および、入力される複数の光信号を 合波する合波部の少なくとも一方を有し、

前記分波部は、分波された光信号を出力する複数の出力ポートを有し、各出力ポートは、光を透過する透過帯域の帯域幅と光を透過しない非透過帯域の帯域幅とが異なり、前記透過帯域が、前記受信された波長分割多重信号のうち、該出力ポートから出力される光信号の信号帯域と略一致するように設定された透過特性を有し、

前記合波部は、前記複数の光信号を入力する複数の入力ポートを有し、該複数の入力ポートからそれぞれ入力された光信号を各入力ポートの透過特性によりフィルタリングして合波し、前記各入力ポートは、該入力ポートに入力される光信号の信号帯域と略一致する透過帯域を有する、

ことを特徴とする波長分割多重伝送システム。

【請求項2】 異なる信号帯域幅を有する光信号が波長分割多重された波長 分割多重信号を受信する光受信装置において、

前記波長分割多重信号を分波し、分波した光信号を複数の出力ポートから出力 する分波部を備え、

各出力ポートは、光を透過する透過帯域の帯域幅と光を透過しない非透過帯域の帯域幅とが異なり、前記透過帯域が、前記受信された波長分割多重信号のうち、該出力ポートから出力される光信号の信号帯域と略一致するように設定された透過特性を有する、

ことを特徴する光受信装置。

【請求項3】 請求項2において、

前記波長分割多重信号は、透過帯域幅F1を有する第1光信号と透過帯域幅F 2を有する第2光信号とが周波数間隔F(F≥(F1+F2)/2)で交互に配 置され、

前記分波部は、前記波長分割多重信号を入力する入力ポートと、前記第1光信号の信号帯域と略一致する帯域を透過帯域として有する第1出力ポートと、前記第2光信号の信号帯域と略一致する帯域を透過帯域として有する第2出力ポートとを有するインタリーバを備えている、

ことを特徴する光受信装置。

【請求項4】 異なる信号帯域幅を有する複数の光信号を波長分割多重して 送信する光送信装置において、

前記複数の光信号を入力する複数の入力ポートを有し、該複数の入力ポートからそれぞれ入力された光信号を各ポートの透過特性によりフィルタリングして合波する合波部を備え、

前記合波部の各入力ポートは、該入力ポートに入力される光信号の信号帯域と 略一致する透過帯域を有する、

ことを特徴する光送信装置。

【請求項5】 請求項4において、

前記複数の光信号は、それぞれが透過帯域幅F1を有し、周波数間隔4Fで配置された複数の光信号からなる第1光信号群と、それぞれが透過帯域幅F2を有し、前記第1光信号群を構成する各光信号の中心周波数から周波数間隔F(F≥ (F1+F2)/2)の位置に配置された複数の光信号からなる第2光信号群と、それぞれが透過帯域幅F1を有し、前記第1光信号群を構成する各光信号の中心周波数から周波数間隔2Fの位置に配置された複数の光信号からなる第3光信号群と、それぞれが前記透過帯域幅F2を有し、前記第2光信号群を構成する各光信号の周波数から周波数間隔2Fの位置に配置された複数の光信号からなる第4光信号群とからなり、

前記合波部は、

前記第1光信号群が入力され、帯域幅Fの透過帯域および不透過帯域が交互に繰り返す透過特性を有する第1ポートと、前記第2光信号群が入力され、該第1ポートと逆の透過特性を有する第2ポートとを有し、該第1および第2ポートにそれぞれ入力された前記第1および第2光信号群を合波して出力する第1インタ

リーバと、

前記第3光信号群が入力され、帯域幅Fの透過帯域および不透過帯域が交互に繰り返す透過特性を有する第3ポートと、前記第4光信号群が入力され、該第3ポートと逆の透過特性を有する第4ポートとを有し、該第3および第4ポートにそれぞれ入力された前記第3および第4光信号群を合波して出力する第2インタリーバと、

前記第1インタリーバからの光信号が入力され、帯域幅下の透過帯域および不透過帯域が交互に繰り返す透過特性を有する第5ポートと、前記第2インタリーバからの光信号が入力され、該第5ポートと逆の透過特性を有する第6ポートとを有し、前記第5および第6ポートに入力された光信号を合波して出力する第3インタリーバと、

を備え、

前記第1および第5ポートの透過帯域の重複部分が前記第1光信号群の各光信号の信号帯域を含み、前記第2および第5ポートの透過帯域の重複部分が前記第2光信号群の各光信号の信号帯域を含み、前記第3および第6ポートの透過帯域の重複部分が前記第3光信号群の各光信号の信号帯域を含み、前記第4および第6ポートの透過帯域の重複部分が前記第4光信号群の各光信号の信号帯域を含むように、前記第1、第2、および第3インタリーバの透過帯域の中心周波数が前記第1および第2光信号群の各光信号の中心周波数からシフトしている、

ことを特徴する光送信装置。

【発明の詳細な説明】

 $[0\ 0\ 0\ 1]$

【発明の属する技術分野】

本発明は、波長分割多重伝送システムに関し、特に、異なる信号帯域幅の光信号が波長分割多重された波長分割多重信号を合波して伝送し、あるいは、該波長分割多重信号を受信して分波する波長分割多重システムに関する。

[0002]

また、本発明は、該波長分割多重伝送システムに含まれ、複数の光信号を合波 して波長分割多重信号として送信する光送信装置、および、波長分割多重信号を 受信し、各波長の光信号に分波する光受信装置に関する。

[0003]

【従来の技術】

近年、波長分割多重(WDM:Wavelength Division Multiplex)伝送システムの大容量化が進んでいる。大容量化の手法としては、多重化される波長数の増加および各波長の信号の伝送速度(ビットレート)の高速化の手法がとられる。このうち、ビットレートについては、現在、 $10\,\mathrm{G}\,\mathrm{b}\,\mathrm{i}\,\mathrm{t}/\mathrm{s}\,\mathrm{o}\,\mathrm{WDM}$ 伝送システムが既に実用化されており、 $40\,\mathrm{G}\,\mathrm{b}\,\mathrm{i}\,\mathrm{t}/\mathrm{s}\,\mathrm{o}\,\mathrm{m}$ 先送システムの研究・開発が進められている。

[0004]

しかしながら、40Gbit/sのWDM伝送システムの導入にあたっては、 導入コストやインサービスでのアップグレードという観点から、一度にすべての 波長の光信号を40Gbit/sとしたWDM伝送システムを導入するのではな く、既存の10Gbit/sのWDM伝送システムの一部の波長を40Gbit /sに切り替える部分的なアップグレードが考えられている。つまり、10Gb it/sと40Gbit/sとが混載されたWDM伝送システムへのアップグレ ードが考えられている。

[0005]

また、多重化される波長数の増加に伴い、信号の波長間隔は高密度化され、現在、 $10\,G\,b\,i\,t\,/\,s\,$ のシステムでは、波長間隔(周波数間隔)が $50\,G\,H\,z\,$ のシステムが製品化されており、 $40\,G\,b\,i\,t\,/\,s\,$ のシステムでは $100\,G\,H\,z\,$ の波長間隔(周波数間隔)の利用が検討されている。

[0006]

この高密度化においては、アレー導波路型回折格子(AWG:Arrayed Wavegu ide Grating)フィルタや多層膜フィルタによる1:Nチャネルの光合分波モジュールにより合分波された光を、インタリーバを用いてさらに合分波する方法が採られる。この高密度化の指標には単位周波数当たりのビットレートを示す周波数利用効率が用いられる。上記の10 G b i t / s では0.2 b i t / s / H z (=10 G b i t / s \div 50 G H z) 、40 G b i t / s / S / S / S / G G b i t / S / S / S / S / C / S / S / C / S / C / S / C / S / C / C / S / C / C / S / C / C / S / C / C / S / C / C / C / C / S / C /

bit/s/Hz (=40Gbit/s÷100GHz) となる。

[0007]

なお、インタリーバとは、ある波長間隔の光信号群を偶数チャネルと奇数チャネルとに分波して2倍の波長間隔を持つ信号群にする、または、その逆に、偶数チャネルと奇数チャネルとを合波して1/2の波長間隔の信号群にする機能をもつ光合分波器である。

[0008]

[0009]

【特許文献1】

特開2001-112294号公報

 $[0\ 0\ 1\ 0]$

【発明が解決しようとする課題】

アップグレード前のシステム、つまり50GHz間隔で10Gbit/sの光信号を波長分割多重して伝送するシステムにおいて、一部の光信号をそのまま40Gbit/sに変更した場合、この波長分割多重信号(WDM信号)を、通常の50GHz/100GHz間隔のインタリーバにより合分波すると、伝送品質が劣化するという問題がある。これは、40Gbit/sの光信号のスペクトル幅(帯域幅)が10Gbit/sの光信号のそれよりも広いため、40Gbit/sの信号成分が隣接チャネルにもれ込み(クロストーク)、また、40Gbit/sの信号のスペクトル自身もインタリーバによって帯域の制限を受けるからである。

$[0\ 0\ 1\ 1]$

また、40 G b i t / s 伝送で用いられる 100 G H z / 200 G H z 間隔のインタリーバを用いた場合、クロストークや伝送品質の問題は生じないものの、10 G b i t / s の光信号も 100 G H z 間隔で伝送されるために、周波数利用効率が 0.25 b i t / s / H z と低くなり、アップグレードの効果がないという問題がある。

[0012]

さらに、従来のシステムの信号波長はITU-Tにて規定された等間隔のグリッドに配置されているため、アップグレードにおいては従来の50GHz間隔、100GHz間隔といった波長配置は変えないことが望ましい。

[0013]

また、ビットレートが同じでも変調方式がRZ、NRZ、CSRZ等、異なる場合にも、同様に、各波長の光信号のスペクトル幅が異なる。したがって、この場合にも、ビットレートの高速化と同様に考えることができる。

[0014]

そこで、本発明は、伝送速度が異なり、または、変調方式が異なることにより、信号帯域幅が異なる光信号が波長分割多重された光信号を伝送品質の劣化の少ない状態で分波および合波して伝送できるWDM伝送システムならびに該システムを構成する光送信装置および光受信装置を提供することを目的とする。

[0015]

また、本発明は、周波数利用効率が高いWDM伝送システム、光送信装置、および光受信装置を提供することを目的とする。さらに、本発明は、規定された信号波長配置を用いることできるWDM伝送システム、光送信装置、および光受信装置を提供することを目的とする。

[0016]

【課題を解決するための手段】

前記目的を達成するために、本発明による波長分割多重伝送システムは、異なる信号帯域幅を有する光信号が波長分割多重された波長分割多重信号を伝送する 波長分割多重伝送システムにおいて、 前記波長分割多重信号を分波する分波部、および、入力される複数の光信号を 合波する合波部の少なくとも一方を有し、前記分波部は、分波された光信号を出 力する複数の出力ポートを有し、各出力ポートは、光を透過する透過帯域の帯域 幅と光を透過しない非透過帯域の帯域幅とが異なり、前記透過帯域が、前記受信 された波長分割多重信号のうち、該出力ポートから出力される光信号の信号帯域 と略一致するように設定された透過特性を有し、前記合波部は、前記複数の光信 号を入力する複数の入力ポートを有し、該複数の入力ポートからそれぞれ入力さ れた光信号を各入力ポートの透過特性によりフィルタリングして合波し、前記各 入力ポートは、該入力ポートに入力される光信号の信号帯域と略一致する透過帯 域を有する、ことを特徴とする。

[0017]

本発明による光受信装置は、異なる信号帯域幅を有する光信号が波長分割多重された波長分割多重信号を受信する光受信装置において、前記波長分割多重信号を分波し、分波した光信号を複数の出力ポートから出力する分波部を備え、各出力ポートは、光を透過する透過帯域の帯域幅と光を透過しない非透過帯域の帯域幅とが異なり、前記透過帯域が、前記受信された波長分割多重信号のうち、該出力ポートから出力される光信号の信号帯域と略一致するように設定された透過特性を有する、ことを特徴する。

$[0\ 0\ 1\ 8]$

本発明による光送信装置は、異なる信号帯域幅を有する複数の光信号を波長分割多重して送信する光送信装置において、前記複数の光信号を入力する複数の入力ポートを有し、該複数の入力ポートからそれぞれ入力された光信号を各ポートの透過特性によりフィルタリングして合波する合波部を備え、前記合波部の各入力ポートは、該入力ポートに入力される光信号の信号帯域と略一致する透過帯域を有する、ことを特徴する。

[0019]

本発明によると、分波部の各出力ポートから出力される光信号は、各出力ポートに分波/出力されるべき光信号の信号帯域とほぼ一致する透過帯域を有する透過特性によってフィルタリングされた後、出力される。したがって、信号帯域幅

が異なる光信号が多重化されている場合であっても、クロストークや信号成分の 一部がフィルタリングにより除去される等の品質劣化が少ない状態で、各光信号 を分波し取り出すことができる。これにより、複数の異なる伝送速度の光信号が 多重された混載システムへのアップグレードを、伝送品質の劣化の少ない状態で 実現できる。また、異なる変調方式により変調された光信号が多重化された場合 も同様である。

[0020]

また、本発明によると、合波部の各入力ポートは、該入力ポートに入力される べき光信号の信号帯域と略一致する透過帯域を有し、各入力ポートに入力された 光信号は、各入力ポートの透過特性によりフィルタリングされ合波される。した がって、信号成分のみを合波することができ、それ以外の雑音等を除去すること ができる。

[0021]

【発明の実施の形態】

以下に、各波長の光信号が10Gbit/sである波長分割多重伝送システム(WDM伝送システム)をアップグレードして構成された、10Gbit/sと40Gbit/sの光信号が混載したWDM伝送システムについて説明する。

[0022]

<第1の実施の形態>

図1 (A) は、本発明の第1の実施の形態によるWDM伝送システムの分波部の構成を示すブロック図であり、図1 (B) は、該WDM伝送システムの合波部の構成を示すブロック図である。図2は、分波部に入力される、あるいは、合波部により合波(多重化)された光信号群(WDM信号)P0を周波数軸上に配置したものを示している。

[0023]

分波部は、例えば、WDM伝送システムの光受信装置(光受信端局装置)や中継装置に設けられる。合波部は、例えば、WDM伝送システムの光送信装置(光送信端局装置)や中継装置に設けられる。

[0024]

以下の説明では、分波部の構成について詳細に述べることとし、合波部の構成については、分波部における入出力関係を逆にすることで同様にして考えることができるので、対応する部分に同一の符号を付し、簡略な説明に留めることとする。後述する第2から第7の実施の形態についても同様である。

[0025]

まず、図2を参照して、WDM信号について説明する。図2の横軸は周波数軸であり、周波数 f $1\sim f$ 9 は I T U - T 勧告で規定された周波数間隔50 G H z (F = 50 G H z) のグリッド(以下「I T U - T グリッド」という。)である。

[0026]

WDM信号P0は、10Gbit/sおよび40Gbit/s混載のWDM信号P0には、奇数チャネルに10Gbit/sの光信号が配置され、偶数チャネルに40Gbit/sの光信号が配置されている。チャネルch1の光信号が周波数 f1に、チャネルch2の光信号が周波数 f2に、それぞれ配置される。チャネルch3以降のチャネルも、順次周波数 f3以降のITU-Tグリッドに配置される。なお、ここでは、gつのチャネルch1~ch9を示しているが、これは一例であり、これよりg0のチャネルまたは少ないチャネルがg1とれていてもよい。

[0027]

このWDM信号P0では、隣接する10Gbit/sの光信号と40Gbit/sの光信号が重ならないように、10Gbit/sの光信号の透過帯域幅(スペクトル幅)F1は25GHzに設定され、40Gbit/sの光信号の透過帯域幅(スペクトル幅)F2は75GHzに設定されている。

[0028]

ここで、従来の技術の欄で説明したように、現在製品化されている10Gbit/sのWDM伝送システムでは、一般に、10Gbit/sの光信号の透過帯域幅が50GHzである。また、研究・開発が進められている40Gbit/sのWDM伝送システムでは、一般に、40Gbit/sの光信号の透過帯域幅として100GHzが検討されている。

[0029]

一方、本実施の形態では、10 G b i t / s の光信号に25 G H z 、40 G b i t / s の光信号に75 G H z というように、より狭い帯域幅が与えられている。しかし、以下の理由(1)~(3)により、この帯域幅でも、十分な品質の光信号を伝送することができる。

[0030]

(1) 40Gbit/sのNRZ (Non Return to Zero) 変調方式の信号のスペクトル幅(帯域幅)は約60GHzであり、10Gbit/sのNRZ信号は約15GHzである。したがって、40Gbit/sの光信号の帯域幅を75GHzとし、10Gbit/sの光信号の帯域幅を25GHzとしても、これらの信号を、品質劣化の少ない状態で、十分伝送することができる。

[0031]

(2)図5(A)は、40Gbit/sのWDM伝送システムにおいて、光信号間の周波数間隔(波長間隔)を50GHz、75GHz、および100GHzに変化させた場合のフィルタ帯域幅とQ値(Quality Factor)との関係を示すグラフである。このグラフから分かるように、波長間隔およびフィルタ帯域幅がともに75GHzでは、隣接チャネルのクロストーグおよびフィルタの帯域制限によるQ値劣化が、周波数間隔100GHzの場合に対して0.3dB以下である。したがって、周波数間隔が75GHzであっても、100GHzの場合と比べ遜色のない品質で信号を伝送することができる。

[0032]

(3) 例えば、G. Vareille他著の論文"1.5 terabit/s submarine 4000 km sy stem validation over a deployed line with industrial margins using 25 GH z channel spacing and NRZ format over NZDSF"(WP5、OFC2002)では、2.5 GHz間隔の10Gbit/sのNRZ方式のWDM信号の伝送が実現されている。

[0033]

以上から、本実施の形態では、10 G b i t / s の光信号および 4 0 G b i t / s の光信号を、それぞれ 2 5 G H z および 7 5 G H z の帯域幅で伝送すること

とする。

[0034]

一方、この信号配置によると、各光信号をITU-Tグリッドに配置して伝送できるという利点がある。また、WDM信号P0では、図5(B)に示すように、10Gbit/sと40Gbit/sとを混載することにより、周波数利用効率が0.5Gbit/s/Hzとなり、40Gbit/sの信号を100GHzの帯域幅で伝送した場合の周波数利用効率 0.4Gbit/s/Hzよりも高い周波数利用効率を達成できるという利点もある。

[0035]

なお、 $ITU-Tグリッド間隔(F=50GHz) ≥ <math>\{10Gbit/s$ 信号の透過帯域幅(F1=25GHz)+40Gbit/s信号の透過帯域幅(F2=75GHz) $\}$ ÷2の関係が成立するので、10Gbit/s信号と40Gbit/s信号とが隣接したITU-Tグリッドに配置されても、クロストークの問題は少ない。

[0036]

次に、図1 (A) を参照して、分波部について説明する。分波部は、インタリーバ (Interleaver) $1\sim3$ および分波器 $4\sim7$ を有する。

[0037]

分波器 4~7は、周波数間隔200GHzの1対Nチャネル(Nは2以上の整数)の分波器であり、入力されたWDM信号を各波長(各周波数)の信号に分波して出力する。分波器 4 の透過帯域の中心周波数は周波数 f 2、f6、…(周波数 f [4i-2]、i:1以上の整数)に設定され、分波器 5 の透過帯域の中心周波数は周波数 f 1、f5、…(周波数 f [4i-3])に設定されている。分波器 6 の透過帯域の中心周波数は周波数 f 3、f7、…(周波数 f [4i-1])に設定され、分波器 7 の透過帯域の中心周波数は周波数 f 4、f8、…(周波数 f [4i])に設定されている。各分波器の透過帯域の帯域幅は100 GHzである。分波器 4~7として、例えば公知のAWG(Arrayed Waveguide Grating)フィルタや多層膜フィルタを使用することができる。

[0038]

インタリーバ $1 \sim 3$ は、入力される波長分割多重された光信号群(WDM信号)を、偶数チャネルの光信号群と奇数チャネルの光信号群とに分波して、周波数間隔(波長間隔)を 2 倍に拡張し、あるいは、入出力関係を逆にすることにより、偶数チャネルおよび奇数チャネルの光信号群を合波して、周波数間隔(波長間隔)を 1/2 に縮小する機能を有する光合分波器である。これらインタリーバ $1 \sim 3$ も、公知のものを使用することができる。

[0039]

ここでは、100GHzの周波数間隔が200GHzの周波数間隔に拡張され、あるいは、200GHzの周波数間隔が100GHzの周波数間隔に縮小される。例えば、インタリーバ1は、ポートA0から入力される100GHz間隔の光信号群を、200GHz間隔の偶数チャネルの光信号群と奇数チャネルの光信号群とに分波し、これら2つの光信号群をポートA1およびA2にそれぞれ出力する。また、その逆に、インタリーバ1は、ポートA1およびA2から入力される200GHz間隔の2つの光信号群を、100GHz間隔の1つの光信号群に合波してポートA0から出力する。インタリーバ2および3についても同様である。

[0040]

図3は、インタリーバ1を単体で使用した場合のポート(出力ポート)A1側の透過特性(グラフA1)、インタリーバ2を単体で使用した場合のポートB1側の透過特性(グラフB1)、インタリーバ2を単体で使用した場合のポートB2側の透過特性(グラフB2)、インタリーバ1のポートA1をインタリーバ2のポートB0に接続して使用した場合のインタリーバ2のポートB1側の透過特性(グラフA1 \ B1)、およびインタリーバ1のポートA1をインタリーバ2のポートB0に接続して使用した場合のインタリーバ2のポートB2側の透過特性(グラフA1 \ B2)を示している。各グラフにおいて、横軸は周波数を示し、縦軸は光の透過率を示している。

[0041]

なお、図示は省略するが、インタリーバ3も、インタリーバ2と同じ透過特性 を有する。

[0042]

各透過特性のグラフの凸部は、光が透過する周波数帯域(透過帯域)を示し、グラフの凹部は、光が透過しない周波数帯域(不透過帯域、濾過帯域)を示している。透過帯域および不透過帯域は、ともに100GHzの帯域幅を有し、200GHzの周期で交互に繰り返される。

[0043]

グラフB1およびB2から明らかなように、インタリーバ2の2つのポート(出力ポート)B1およびB2は、相互に逆の透過特性を有する。同様にして、インタリーバ1のポート(出力ポート)A1およびA2は、相互に逆の透過特性を有し、インタリーバ3のポートC1およびC2は、相互に逆の透過特性を有する

[0044]

グラフA1に示すように、インタリーバ1のポートA1側の透過帯域の中心周波数は、ITU-Tグリッドの周波数 f2、f6、…(200GHz間隔)に対して、周波数の低い側に12.5GHz(すなわち-12.5GHz)だけシフトしている(換言すると、周波数 f1、f5、…に対しては、周波数の高い側に37.5GHz(すなわち+37.5GHz)だけシフトしている)。ここで、シフト量Sは、-50GHz<<S<<50GHz

[0045]

同様にして、インタリーバ1のポートA1側の不透過帯域の中心周波数は、周波数 f 4、 f 8、…(200 G H z 間隔)に対して、-12.5 G H z だけシフトしている(換言すると、周波数 f 3、 f 7、…に対しては、周波数の高い側に37.5 G H z (すなわち+37.5 G H z)だけシフトしている)。

[0046]

したがって、インタリーバ1の透過帯域と不透過帯域との境界(グラフの立ち上がりエッジおよび立ち下がりエッジ)はITU-Tグリッドの周波数f1、f3、…(100GHz間隔)に対して-12.5GHzシフトしている。

[0047]

一方、グラフB1に示すように、インタリーバ2のポートB1側の透過帯域の

中心周波数は、ITU-Tグリッドの周波数f2、f6、…に対して+12.5 GHzだけシフトしている。インタリーバ2のポートB1側の不透過帯域の中心 周波数は、ITU-Tグリッドの周波数f4、f8、…に対して+12.5GHz Z シフトしている。

[0048]

したがって、インタリーバ2の透過帯域と不透過帯域との境界(グラフの立ち上がりエッジおよび立ち下がりエッジ)もITU-Tグリッドの周波数 f 1、 f 3、…(100GHz間隔)に対してに対して+12.5GHzシフトしている。インタリーバ3の透過帯域および不透過帯域のそれぞれの中心周波数もインタリーバ2と同様にシフトしている。

[0049]

このような中心周波数の位置決めは、インタリーバ1~3の温度を調整することにより行うことができる。インタリーバ1~3の温度調整には、サーモスタット等を使用することができる。

[0050]

グラフA 1 ∧ B 1 に示すように、インタリーバ1の出力ポートA 1をインタリーバ2の入力ポートB 0 に接続することによって、出力ポートB 1 の透過帯域はインタリーバ1 および2 双方の透過帯域の重複部分となり、出力ポートB 1 の不透過帯域はインタリーバ1 および2 の少なくとも一方の不透過帯域の部分となる

[0051]

このため、グラフA $1 \land B 1$ の透過帯域幅は7 5 G H z となり、不透過帯域幅は1 2 5 G H z となり、透過帯域の開始周波数(立ち上がりエッジ)が1 T U - T グリッドの周波数 f 1、f 5、…(2 0 0 G H z 間隔)に対して+ 1 2. 5 G H z シフトする。

[0052]

また、グラフA1 ∧ B 2 に示すように、インタリーバ1の出力ポートA1をインタリーバ2の入力ポートB0に接続することにより、出力ポートB2の透過帯域幅は25 G H z 、不透過帯域幅は175 G H z となり、透過帯域の開始周波数

(立ち上がりエッジ) がITU-Tグリッドの周波数f1、f5、… (200GHz間隔) 対して-12. 5GHzシフトする。

[0053]

このように、透過帯域(不透過帯域)の中心周波数をITU-Tグリッドからシフトさせたインタリーバを2つ直列に接続することにより、任意の開始周波数および任意の透過帯域幅を有するフィルタ(インタリーバ)を構成することができる。これにより、透過帯域幅と不透過帯域幅とが等しくない不等間隔のインタリーバ(フィルタ)を構成することができる。

[0054]

図4は、インタリーバ1~3およびこれらインタリーバの組み合わせの透過特性ならびにインタリーバ1の入力ポートA0に入力される光信号群(WDM信号) P0がインタリーバ1~3によりフィルタリングされる様子を示している。図4において、横軸は周波数を示している。

[0055]

図4の最上段には、WDM信号P0が示されている。

[0056]

図4の第2段目のグラフA1、B1は、インタリーバ1の出力ポートA1側の透過特性を実線で、インタリーバ2のポートB1側の透過特性を破線で、それぞれ示している。第3段目のグラフA1へB1は、図3を参照して説明したように、インタリーバ1のポートA1をインタリーバ2の入力ポートB0に接続した場合のインタリーバ2の出力ポートB1側の透過特性を示している。他の第5段目のグラフA1、B2、第6段目のグラフA1へB2についても同様である。

[0057]

グラフA $1 \land B \ 1$ の透過帯域は、 $75 \ G \ Hz$ の帯域幅を有する $40 \ Gbit$ s のチャネル c h 2 、 c h 6 、 … (チャネル c h [4i-2])が配置された I TU-T グリッド(周波数 f 2 、 f 6 、 …)を中心として $75 \ GHz$ の帯域幅を有する。また、グラフA $1 \land B \ 2$ の透過帯域は、 $25 \ GHz$ の帯域幅を有する $10 \ Gbit$ 1 s のチャネル c h 1 、 c h 1 、 c h 1 、 c h 1 、 c h 1 、 c h 1 、 c h 1 、 c h 1 、 f 1 、 c h

zの帯域幅を有する。

[0058]

[0059]

グラフA 2 \wedge C 1 の透過帯域は、 2 \circ G H z の透過帯域幅を有する 1 0 G b i t \prime s のチャネル c h 3、 c h 7、 \cdots (チャネル c h [4 i - 1]) が配置された I T U - T グリッド (周波数 f 3、 f 7、 \cdots) を中心として 2 \circ G H z の 帯域幅を有する。 また、グラフA 2 \wedge C 2 の透過帯域は、 \circ 5 G H z の透過帯域幅を有する 4 0 G b i t \prime s のチャネル c h 4、 c h 8、 \cdots (チャネル c h [4 i]) が配置された I T U - T グリッド (周波数 f 4、 f 8、 \cdots) を中心として 7 \circ G H z の 帯域幅を有する。

[0060]

$[0\ 0\ 6\ 1]$

このように、40Gbit/sの光信号は、中心周波数がシフトした2つのインタリーバにより構成される通過帯域幅75GHzの不等間隔インタリーバによってフィルタリングされる。また、10Gbit/sの光信号は、中心周波数がシフトした2つのインタリーバの組み合わせにより構成される透過帯域幅25GHzの不等間隔インタリーバによりフィルタリングされる。したがって、40Gbit/sおよび10Gbit/sの各チャネルの信号は、いずれもクロストー

クや信号成分が除去される等の品質劣化の少ない状態で取り出される。

[0062]

なお、図4の最下段には、グラフA $1 \land B 1$ 、A $1 \land B 2$ 、A $2 \land C 1$ 、およびA $2 \land C 2$ を重ね合わせたグラフが示されている。

[0063]

インタリーバ2の出力ポートB1およびB2からそれぞれ出力されたWDM信号P1およびP2は、分波器4および5にそれぞれ入力され、各チャネルの光信号に分波される(図1参照)。また、インタリーバ3の出力ポートC1およびC2から出力されるWDM信号P3およびP4は、分波器6および7にそれぞれ入力され、各チャネルの光信号に分波される(図1参照)。

[0064]

次に、図1(B)に示す合波部について簡単に説明する。

[0065]

合波器 4 には、チャネル c h [4 i -2] の光信号が入力され、WDM信号 P 1 に合波(多重化)される。WDM信号 P 1 はインタリーバ2の入力ポート B 1 に入力される。合波器 5 には、チャネル c h [4 i -3] の光信号が入力され、WDM信号 P 2 に合波される。WDM信号 P 2 はインタリーバ2の入力ポート B 2 に入力される。合波器 6 には、チャネル c h [4 i -1] の光信号が入力され、WDM信号 P 3 に合波される。WDM信号 P 3 はインタリーバ3の入力ポート P C 1 に入力される。合波器 P には、チャネル P c h P 4 に合波される。WDM信号 P 4 はインタリーバ3の入力ポート P 2 に入力される。

[0066]

WDM信号P1およびP2は、インタリーバ2を通過することにより、インタリーバ2の透過特性(図4のグラフB1およびB2)に基づいてフィルタリングされると共に合波され、出力ポートB0からインタリーバ1の入力ポートA1に入力される。

[0067]

WDM信号P3およびP4は、インタリーバ3を通過することにより、インタ

リーバ3の透過特性(図4のグラフC1およびC2)に基づいてフィルタリング されると共に合波され、出力ポートC0からインタリーバ1の入力ポートA2に 入力される。

[0068]

インタリーバ1の入力ポートA1およびA2に入力されたWDM信号は、インタリーバ1の透過特性(図4のグラフA1およびA2参照)に基づいてフィルタリングされると共にWDM信号P0に合波され、出力ポートA0から出力される。

[0069]

なお、各インタリーバによるフィルタリングにより、光信号の存在する帯域以 外の部分に存在するノイズ等を除去することができる。

[0070]

このように、本実施の形態によると、インタリーバの中心周波数(中心波長)を調整することによって、10Gbit/sおよび40Gbit/s混載システムに柔軟に対応することができる。また、光信号のビットレートが変更される場合にも、インタリーバの中心周波数を調整することによって柔軟に対応することができる。

[0071]

なお、光信号の変調方式(NRZ方式、RZ方式、CSRZ方式等)が変更される場合にも、光信号の帯域幅が変化するが、この場合にも、ビットレートが変更される場合と同様にして柔軟に対応することができる。

[0072]

<第2の実施の形態>

本発明の第2の実施の形態では、狭帯域インタリーバによって10Gbit/s信号と40Gbit/s信号の合分波が行われる。

[0073]

図6 (A) は、本発明の第2の実施の形態によるWDM伝送システムの分波部の構成を示すブロック図であり、図6 (B) は、該WDM伝送システムの合波部の構成を示すブロック図である。

[0074]

分波部は、カプラ11、狭帯域インタリーバ12および13、ならびに分波器 $4\sim7$ を有する。図1(A)に示す第1の実施の形態と同じ構成要素(分波器 $4\sim7$)およびWDM信号P0 \sim P4には同じ符号を付し、説明を省略する。ただし、分波器 $4\sim6$ およびWDM信号P1 \sim P3の配置は異なる。合波部についても同様である。

[0075]

カプラ11は、入力ポートA10に入力されたWDM信号P0を2つの出力ポートA11およびA12にそのまま出力する。出力されたWDM信号P0は、狭帯域インタリーバ12の入力ポートB10および狭帯域インタリーバ13の入力ポートC10に入力される。

[0076]

狭帯域インタリーバ12および13は、100GHz間隔の光信号を偶数チャネルと奇数チャネルとに分離して、200GHz間隔のWDM信号にすると共に、内部に設けられた狭帯域フィルタにより所定の帯域幅の信号成分のみを通過させ、あるいは、入出力関係を逆にすることにより、該狭帯域フィルタにより所定の帯域幅の信号成分のみを通過させると共に、200GHz間隔の偶数チャネルおよび奇数チャネルのWDM信号を合波して100GHz間隔の光信号にするインタリーバである。

[0077]

このような狭帯域インタリーバは、例えば、入力されるWDM信号を構成する 各光信号を所定の透過帯域幅でフィルタリングする狭帯域フィルタを公知のイン タリーバに組み込むことにより構成することができる。

[0078]

図7は、インタリーバ12および13の透過特性ならびにWDM信号P0がインタリーバ12および13によりフィルタリングされる様子を示している。

[0079]

グラフB11は、狭帯域インタリーバ12の出力ポートB11側の透過特性を示し、グラフB12は、狭帯域インタリーバ12の出力ポートB12側の透過特

性を示している。内部に設けられた狭帯域フィルタにより、狭帯域インタリーバ 12の透過帯域の帯域幅は100GHzから25GHzに縮小され、不透過帯域 の帯域幅は100GHzから175GHzに拡張されている。

[0080]

ポートB 1 1 側の透過帯域の中心周波数は、ITU-Tグリッドの周波数 f 1、f 5、…に設定される。ポートB 1 2 側の透過帯域の中心周波数は、ITU-Tグリッドの周波数 f 3、f 7、…に設定される。

[0081]

グラフC11は、狭帯域インタリーバ13の出力ポートC11側の透過特性を示し、グラフC12は、狭帯域インタリーバ13の出力ポートC12側の透過特性を示している。狭帯域インタリーバ13についても同様に、内部の狭帯域フィルタにより、出力ポートC11側およびC12側の透過帯域の帯域幅は100GHzから75GHzに縮小され、不透過帯域の帯域幅は100GHzから125GHzに拡大されている。ポートC11側の透過帯域の中心周波数は、ITU-Tグリッドの周波数f2、f6、…に設定される。ポートC12側の透過帯域の中心周波数は、ITU-Tグリッドの周波数f4、f8、…に設定される。

[0082]

このようなインタリーバ12および13を使用することにより、出力ポートB 1からはチャネル ch [4i-3]のWDM信号P2のみが出力され、出力ポートB2からはチャネル ch [4i-1]のWDM信号P3のみが出力される。また、出力ポートC1からはチャネル ch [4i-2]のWDM信号P1のみが出力され、出力ポートC2からはチャネル ch [4i]のWDM信号P4のみが出力される。

[0083]

次に、図6(B)に示す合波部について簡単に説明する。

[0084]

合波器 5 には、チャネル c h $\begin{bmatrix} 4$ i $-3 \end{bmatrix}$ の光信号が入力され、WDM信号 P 2 に合波される。WDM信号 P 2 は狭帯域インタリーバ 1 2 の入力ポート B 1 1 に入力される。合波器 6 には、チャネル c h $\begin{bmatrix} 4$ i $-1 \end{bmatrix}$ の光信号が入力され、

WDM信号P3に合波される。WDM信号P3はインタリーバ12の入力ポートB12に入力される。合波器4には、チャネルch [4i-2]の光信号が入力され、WDM信号P1に合波される。WDM信号P1はインタリーバ13の入力ポートC11に入力される。合波器7には、チャネルch [4i]の光信号が入力され、WDM信号P4に合波される。WDM信号P4はインタリーバ13の入力され、WDM信号P4に合波される。WDM信号P4はインタリーバ13の入力ポートC12に入力される。

[0085]

WDM信号P1およびP2は、インタリーバ12を通過することにより、インタリーバ12の透過特性(図6のグラフB11およびB12)に基づいてフィルタリングされると共に合波され、出力ポートB10からカプラ11の入力ポートA11に入力される。

[0086]

WDM信号P3およびP4は、インタリーバ13を通過することにより、インタリーバ13の透過特性(図6のグラフC11およびC12)に基づいてフィルタリングされると共に合波され、出力ポートC10からカプラ11の入力ポートA12に入力される。

[0087]

カプラ11の入力ポートA11およびA12に入力されたWDM信号は、WDM信号P0に合波され、出力ポートA0から出力される。

[0088]

各インタリーバによるフィルタリングにより、光信号の存在する帯域以外の部分に存在するノイズ等を除去することができる。

[0089]

なお、合波部のカプラ11はインタリーバであってもよい。

[0090]

このように本実施の形態によると、インタリーバに設けられた狭帯域フィルタの帯域幅を調整することによって、10Gbit/sおよび40Gbit/s混載システムに柔軟に対応することができる。また、光信号のビットレートが変更される場合にも、インタリーバの狭帯域フィルタに帯域幅を調整することによっ

て柔軟に対応することができる。

[0091]

なお、光信号の変調方式(NRZ方式、RZ方式、CSRZ方式等)が変更される場合にも、光信号の帯域幅が変化するが、この場合にも、ビットレートが変更される場合と同様にして柔軟に対応することができる。

[0092]

<第3の実施の形態>

本発明の第3の実施の形態では、インタリーバと分波器(合波器)によって10 G b i t / s 信号と40 G b i t / s 信号の合分波が行われる。

[0093]

図8(A)は、本発明の第3の実施の形態によるWDM伝送システムの分波部の構成を示すブロック図であり、図8(B)は、該WDM伝送システムの合波部の構成を示すブロック図である。

[0094]

分波部は、カプラ11、インタリーバ22および23、ならびに分波器24~27を有する。カプラ11は、図6に示す第2の実施の形態のカプラ11と同じものである。また、光信号P0も第1および第2の実施の形態のものと同じである。

[0095]

カプラ11の入力ポートA10に入力されたWDM信号P0は、出力ポートA 11およびA12から2つのインタリーバ22および23にそれぞれ入力される

[0096]

インタリーバ22および23は、第1の実施の形態のインタリーバ2および3と同様のインタリーバであるが、透過帯域(および不透過帯域)の中心周波数のシフト量が第1の実施の形態のものと異なっている。また、分波器24~27は、第1の実施の形態の分波器4等と同様に、周波数間隔200GHzの1対Nチャネルの分波器であるが、透過帯域(および不透過帯域)の中心周波数がITUーTグリッドからシフトしている点が異なる。

[0097]

図9は、インタリーバ22および23ならびに分波器24~27の透過特性と、WDM信号P0がインタリーバ22および23によりフィルタリングされる様子を示している。

[0098]

図9の第2段目の実線のグラフB21は、インタリーバ22のポートB21側の透過特性を示し、破線のグラフ24は、分波器24の透過特性を示している。ポートB21側の透過特性は、透過帯域の中心周波数が周波数 f1、f5、…に対して+37.5 GHzシフトしている。また、分波器24の透過帯域の中心周波数は、周波数 f1、f5、…に対して-37.5 GHzシフトしている。分波器24の中心周波数のこのようなシフトは、インタリーバと同様に、公知のAWGフィルタや多層膜フィルタ等により構成できる分波器24の温度を、サーモスタット等によって調整することにより行うことができる。他の分波器24~27についても同様である。

[0099]

したがって、出力ポートB21を分波器24に接続することにより、第3段目のグラフB21 \land 24に示すように、透過帯域の中心周波数がf1、f5、…(f[4i-3])、帯域幅が25GHzの不等間隔のインタリーバ(フィルタ) /分波器が構成される。そして、WDM信号P0がインタリーバ22および分波器24を通過することにより、分波されたチャネルch1、ch5、…(チャネルch[4i-3])の10Gbit/s光信号が分波器24から出力される。

[0100]

第5段目の実線のグラフB22に示すように、インタリーバ22の出力ポートB22側の透過特性は出力ポートB21側の透過特性と逆であり、透過帯域の中心周波数が周波数f3、f7、…(f[4i-1])に対して+37.5GHzシフトしている。また、グラフ25に示すように、分波器25の透過特性は分波器24の透過特性と逆であり、透過帯域の中心周波数が周波数f3、f7、…に対して-37.5GHzシフトしている。

$[0\ 1\ 0\ 1]$

したがって、出力ポートB22を分波器25に接続することにより、第6段目のグラフB22 \wedge 25に示すように、透過帯域の中心周波数がf3、f7、…(f[4i-1])、帯域幅が25GHzの不等間隔のインタリーバ(フィルタ) /分波器が構成される。そして、WDM信号P0がインタリーバ22および分波器25を通過することにより、分波されたチャネルch3、ch7、…(チャネルch[4i-1])の10Gbit/s光信号が分波器25から出力される。

[0102]

第8段目の実線のグラフC 2 1 に示すように、ポートC 2 1 側の透過特性は、透過帯域の中心周波数が周波数 f 2、f 6、…に対して-1 2. 5 G H z シフトしている。また、分波器 2 6 の透過帯域の中心周波数は、周波数 f 2、f 6、…に対して-1 2. 5 G H z シフトしている。

[0103]

$[0\ 1\ 0\ 4\]$

実線のグラフC22に示すように、インタリーバ23の出力ポートC22側の透過特性は出力ポートC21側の透過特性と逆であり、透過帯域の中心周波数が周波数 f 4、 f 8、 \cdots (f [4 i]) に対して-1 2. 5 G H z シフトしている。また、グラフ27に示すように、分波器27の透過特性は分波器26の透過特性と逆であり、透過帯域の中心周波数が周波数 f 3、 f 7、 \cdots に対して-3 7. 5 G H z シフトしている。

[0105]

したがって、出力ポートC22を分波器27に接続することにより、グラフC22人27に示すように、透過帯域の中心周波数がf4、f8、…(f[4i])、帯域幅が75GHzの不等間隔のインタリーバ(フィルタ)/分波器が構成

される。そして、WDM信号P0がインタリーバ23および分波器27を通過することにより、分波されたチャネル ch4、ch8、…(チャネル ch[4i])の40Gbit/s光信号が分波器27から出力される。

[0106]

なお、図9から分かるように、インタリーバ23の透過特性は、結果として、インタリーバ22の透過特性と同じになる。また、インタリーバと分波器の透過特性が逆であってもよい。例えば、インタリーバ22の出力ポートB21側の透過特性が分波器24の破線のグラフ24の特性を有し、分波器24の透過特性がインタリーバ22の出力ポートB21側の特性を有していてもよい。

[0107]

次に、図8(B)に示す合波部について簡単に説明する。

[0108]

[0109]

WDM信号P2およびP3は、インタリーバ22を通過することにより、合波され、出力ポートB20からカプラ11の入力ポートA11に入力される。WDM信号P1およびP4は、インタリーバ23を通過することにより、合波され、出力ポートC20からカプラ11の入力ポートA12に入力される。

[0110]

カプラ11に入力された信号は合波され、WDM信号P0として出力ポートA

10から出力される。

[0111]

各WDM信号を構成する光信号は、合波器24~27ならびにインタリーバ2 2および23の透過特性によりフィルタリングされ、光信号の存在する帯域以外 の部分に存在するノイズ等が除去される。

[0112]

このように、本実施の形態によると、インタリーバおよび分波器の中心周波数 (中心波長)を調整することによって、10Gbit/sおよび40Gbit/s混載システムに柔軟に対応することができる。また、光信号のビットレートが変更される場合にも、インタリーバおよび分波器の中心周波数を調整することによって柔軟に対応することができる。

[0113]

なお、光信号の変調方式(NRZ方式、RZ方式、CSRZ方式等)が変更される場合にも、光信号の帯域幅が変化するが、この場合にも、ビットレートが変更される場合と同様にして柔軟に対応することができる。

<第4の実施の形態>

本発明の第4の実施の形態では、狭帯域合分波器および狭帯域インタリーバにより、10Gbit/sおよび40Gbit/sの光信号が合分波される。

[0114]

図10(A)は、本発明の第4の実施の形態によるWDM伝送システムの分波部の構成を示すブロック図であり、図10(B)は、該WDM伝送システムの合波部の構成を示すブロック図である。

[0115]

分波部は、カプラ11、狭帯域インタリーバ13、ならびに狭帯域分波器31、4、および7を有する。第1の実施の形態と同じ構成要素(分波器4および7)および第2の実施の形態と同じ構成要素(カプラ11および狭帯域インタリーバ13)には同じ符号を付し、説明を省略する。

[0116]

カプラ11から出力されたWDM信号P0は、分波器31および狭帯域インタ

リーバ13に入力される。

[0117]

[0118]

図11は、狭帯域分波器31および狭帯域インタリーバ13の透過特性と、W DM信号P0が狭帯域分波器31および狭帯域インタリーバ13によりフィルタリングされる様子を示している。

[0119]

図11の第2段目のグラフ31は、狭帯域分波器31の透過特性を示している。狭帯域分波器31は、周波数間隔100GHzであるので、100GHz間隔で透過帯域および不透過帯域を繰り返す。また、内部に設けられた狭帯域フィルタにより、透過帯域の帯域幅は25GHzに縮小され、不透過帯域の帯域幅は75GHzに拡張されている。透過帯域の中心周波数は、周波数 f 1、f 3、 \cdots (f [2 i i i]) に設定される。

[0120]

[0121]

図7を参照して説明したように、狭帯域インタリーバ13の出力ポートC11側および出力ポートC12側の透過特性は、それぞれ第4段目のグラフC11および第6段目のグラフC12となる。WDM信号P0が狭帯域インタリーバ13を通過することにより、出力ポートC11からは、チャネルch[4i-2]の40GHzのWDM信号が出力され、分波器4により各チャネルに光信号に分波

される。また、出力ポートC 1 2 からは、チャネルc h [4 i] の 4 0 G H z の WDM信号が出力され、分波器 7 により各チャネルに光信号に分波される。

[0122]

次に、図11(B)に示す合波部について簡単に説明する。

[0123]

合波器31には、チャネルch [2i-1]の10Gbit/sの光信号が入力され、合波された後、カプラ11に入力される。

[0124]

合波器4には、チャネル ch [4i-2] の40Gbit/sの光信号が入力され、合波された後、狭帯域インタリーバ13の入力ポートC11に入力される。合波器7には、チャネルch [4i] の40Gbit/sの光信号が入力され、合波された後、狭帯域インタリーバ13の入力ポートC12に入力される。

[0125]

狭帯域インタリーバ13は、入力ポートC11およびC12に入力されたWD M信号を合波して出力ポートC10からカプラ11に出力する。カプラ11では、分波器31および狭帯域インタリーバ13からのWDM信号が合波され、WD M信号P0が出力される。

[0126]

各合波器およびインタリーバによるフィルタリングにより、光信号の存在する 帯域以外の部分に存在するノイズ等を除去することができる。

[0127]

なお、合波部のカプラ11はインタリーバであってもよい。

[0128]

このように本実施の形態によっても、10Gbit/sおよび40bit/s の光信号の合分波を行うことができる。また、分波器および狭帯域インタリーバの狭帯域フィルタを、信号の帯域幅に応じて設定することにより、光信号のビットレートが変更された場合にも柔軟に対応することができる。

[0129]

なお、光信号の変調方式(NRZ方式、RZ方式、CSRZ方式等)が変更さ

れた場合にも、ビットレートが変更された場合と同様にして柔軟に対応することができる。

[0130]

<第5の実施の形態>

本発明の第5の実施の形態では、狭帯域合分波器および広帯域合分波器により、10Gbit/sおよび40Gbit/sの光信号の合分波が行われる。

[0131]

図12(A)は、本発明の第5の実施の形態によるWDM伝送システムの分波部の構成を示すブロック図であり、図12(B)は、該WDM伝送システムの合波部の構成を示すブロック図である。

[0132]

分波部は、カプラ11ならびに分波器51および52を有する。カプラ11は、図6に示す第2の実施の形態の同じ符号のものと同じであり、狭帯域インタリーバ31は第4の実施の形態の同じ符号のものと同じである。また、光信号P0もこれまで述べた実施の形態のものと同じである。

[0133]

カプラ11に入力されたWDM信号P0は、狭帯域分波器31および広帯域分波器52に入力される。

[0134]

図13は、狭帯域分波器31および広帯域分波器52の透過特性と、WDM信号P0が狭帯域分波器31および広帯域分波器52によりフィルタリングされる様子を示している。

[0135]

図13の第2段目のグラフ31に示す狭帯域分波器31の透過特性により、WDM信号P0のうち、チャネルch[2i-1]の10Gbit/sの光信号が分波器31により分波され、出力される。

[0136]

図13のグラフ52に示すように、広帯域分波器52は、100GHz間隔で 透過帯域および不透過帯域が交互に繰り返し、透過帯域の帯域幅は50GHzか ら $75\,\mathrm{GHz}$ に拡張され、不透過帯域は $50\,\mathrm{GHz}$ から $25\,\mathrm{GHz}$ に縮小されている。透過帯域の中心周波数は、周波数 f [2 i] に設定されている。このような特性を有する広帯域分波器 $52\,\mathrm{cl}$ 以 $52\,\mathrm{cl}$ 以

[0137]

次に、図12(B)に示す合波部について簡単に説明する。

[0138]

[0139]

各合波器の透過特性により、光信号の存在する帯域以外の部分に存在するノイズ等が除去される。

[0140]

このように、本実施の形態によっても、10Gbit/sおよび40Gbit/s混載の光信号の合分波を行うことができる。また、狭帯域分波器および広帯域分波器の透過帯域(不透過帯域)を調整することにより、信号帯域の変更に柔軟に対応することができる。

[0141]

<第6の実施の形態>

第5の実施の形態は、10 G b i t / s の光信号が3 チャネルに対して40 G b i t / s の光信号が1 チャネルの割合で合波されたWDM信号の合分波を、インタリーバの組み合わせにより行うものである。

[0142]

図14(A)は、本発明の第6の実施の形態によるWDM伝送システムの分波 部の構成を示すブロック図であり、図14(B)は、該WDM伝送システムの合 波部の構成を示すブロック図である。

[0143]

分波部は、インタリーバ61および62ならびに分波器63~65を有する。 この分波部のインタリーバ61には、WDM信号P10が入力される。図15の 最上段には、WDM信号P10が示されている。

[0144]

WDM信号P10は、25GHzの帯域幅の10Gbit/sの光信号が3チャネルに対して、75GHzの帯域幅の40Gbit/sの光信号が1チャネルの割合で合波された信号である。図15では、10Gbit/sの光信号は、3チャネル隣接して配置され、これらの3チャネルの10Gbit/s信号群の間に40Gbit/s信号が配置されている。具体的には、10Gbit/s信号はチャネルch1~ch3、ch5~ch7、ch9~ch11、…に割り当てられ、40Gbit/s信号はチャネルch4、ch8、ch12、…に割り当てられる。

[0145]

隣接する10Gbit/sの光信号は、25GHz間隔で配置されている。したがって、周波数 f12f2との間に、周波数 f10(=(f1+f2)/2)のグリッドが設けられる。同様にして、周波数 f20、f30、…のグリッドが設けられる。

$[0\ 1\ 4\ 6]$

このWDM信号は、周波数利用効率 0. 47 Gbit/s/Hzを有し、比較的高い周波数利用効率を得ることができる(図5(B)参照)。

[0147]

インタリーバ61は、第1の実施の形態のインタリーバ1と同様の機能を有するが、合分波後の周波数間隔がインタリーバ1と異なり、分波後の周波数間隔が150GHz間隔、合波後の周波数間隔が75GHzである。インタリーバ62も、インタリーバ1と同様の機能を有するが、合分波後の周波数間隔がインタリーバ1と異なり、分波後の周波数間隔が50GHz間隔であり、合波後の周波数間隔が25GHz間隔である。

[0148]

図15は、インタリーバ61および62の透過特性と、WDM信号P10がインタリーバ61および62によりフィルタリングされる様子を示している。

[0149]

図15の第2段目のグラフA61は、インタリーバ61の出力ポートA61側の透過特性を示している。出力ポートA61側では、75GHzの帯域幅を有する透過帯域および不透過帯域が交互に繰り返し、透過帯域の中心周波数は、隣接する3チャネルの中心のチャネルch2、ch6、ch10、…のグリッドに設定される。これにより、第3段目に示すように、出力ポートA61からは、隣接する3チャネルの10Gbit/s信号のみが出力され、40Gbit/s信号は除去される。出力された10Gbit/s信号は、インタリーバ62の入力ポートB60に入力される。

[0150]

第8段目のグラフA62は、インタリーバ61の出力ポートA62側の透過特性を示している。出力ポートA62側の透過特性は、出力ポートA61側の透過特性とは逆である。これにより、出力ポートA62からは、40Gbit/s信号のみが出力され、10Gbit/s信号は除去される。出力された40Gbit/s信号は、分波器65に与えられ、各波長の光信号に分波される。

[0151]

なお、分波器 6.5 は、1.5 0 G H z 間隔の中心周波数 f.1.0、f.4.0、f.8.0、…で帯域幅が少なくとも 2.5 G H z の透過帯域を有する A W G フィルタ等を使用することができる。

[0152]

第4段目のグラフB61は、インタリーバ62の出力ポートB61側の透過特性を示している。出力ポートB61側では、25 GHzの帯域幅を有する透過帯域および不透過帯域が交互に繰り返し、透過帯域の中心周波数は、チャネルch [2i-1]のグリッドに設定される。これにより、10 Gbit/s信号のうち、チャネルch1、ch3、ch5、ch7、ch9、ch11、…のみが出力され、チャネルch2、ch6、ch10、…は除去される。出力された10 Gbit/s信号は、分波器63により各波長の光信号に分波される。

[0153]

なお、分波器 6 3 は、 5 0 G H z 間隔の中心周波数 f 1、 f 2、 f 3、…で帯域幅が少なくとも 2 5 G H z の透過帯域を有する A W G フィルタ等を使用することができ、分波器 6 3 の出力端子のうち、光信号が出力されない周波数 f 3、 f 6、 f 9、…の出力端子は使用されない。

[0154]

第6段目のグラフB62は、インタリーバ62の出力ポートB62側の透過特性を示し、この透過特性は、出力ポートB61側の透過特性(グラフB61)と逆になっている。したがって、出力ポートB62からは、チャネルch2、ch6、ch10、…の10Gbit/s信号のみが出力され、他の10Gbit/s信号は除去される。出力された10Gbit/s信号は、分波器64により各波長の光信号に分波される。

[0155]

図14 (B) に示す合波部では、チャネル ch1、ch3、ch5、ch7、ch9、ch11、mo10Gbit/s信号が合波器63に入力され、合波された後、インタリーバ62の入力ポートB61に入力される。また、チャネル <math>ch2、ch4、ch10、mo10Gbit/s信号が合波器64に入力され、合波された後、インタリーバ62の入力ポートB62に入力される。

[0156]

チャネル c h 4 、 c h 8 、 c h 1 2 、…の 4 0 G b i t / s 信号は、合波器 6 5 に入力され、合波された後、インタリーバ 6 1 の入力ポート A 6 2 に入力される。

[0157]

インタリーバ62は、合波器63および64からのWDM信号を合波し、合波 後のWDM信号をインタリーバ61の入力ポートA61に入力する。インタリー バ61は、インタリーバ62および合波器65からのWDM信号を合波して出力 する。

[0158]

このように、10Gbit/s信号と40Gbit/s信号とが3対1の割合

で配置されている場合においても、インタリーバを組み合わせることにより合分 波することができる。

[0159]

<第7の実施の形態>

本発明の第7の実施の形態では、第6の実施の形態と同じWDM信号P10が 、第6の実施の形態と異なる構成のインタリーバにより合分波される。

[0160]

図16(A)は、本発明の第7の実施の形態によるWDM伝送システムの分波部の構成を示すブロック図であり、図16(B)は、該WDM伝送システムの合波部の構成を示すブロック図である。

[0161]

分波部は、カプラ11、インタリーバ62および61、ならびに分波器63~65を有する。インタリーバ62および61ならびに分波器63~65は、前述した第6の実施の形態における同じ符号を有するものとそれぞれ同じである。また、カプラ11は、第2の実施の形態等における同じ符号を有するものと同じである。

[0162]

この分波部にも、第6の実施の形態と同じ信号配置のWDM信号POが入力される。入力されたWDM信号POは、カプラ11により2つに分岐され、インタリーバ62および61にそれぞれ入力される。

[0 1 6 3]

インタリーバ62の出力ポートB61からは、図17の第2段目に示す透過特性により、チャネルch1、ch3、ch5、ch7、ch9、ch11、…の10Gbit/s信号が出力される(第3段目参照)。これに加えて、出力ポートB61からは、チャネルch4、ch8、ch12、…の40Gbit/s信号の一部の成分 r1、r2、r3、…が出力される。出力された信号および一部の成分は、分波器63に入力され、各信号に分波され、出力される。分波器63の出力端子のうち、一部の成分 r1、r2、r3、…が出力される出力端子を使用しないことにより、これらの成分を除去することができる。

[0164]

インタリーバ62の出力ポートB62から、第4段目に示す透過特性により、10Gbit/sのチャネルch2、ch6、ch10、…に加えて、40Gbit/sの信号の一部の成分r4、r5、r6、…が出力される(第5段目参照)。出力された信号および一部の成分は、分波器64に入力され、各信号に分波され、出力される。分波器63の出力端子のうち、一部の成分r4、r5、r6、…が出力される出力端子を使用しないことにより、これらの成分を除去することができる。

[0165]

インタリーバ61では、出力ポートA62のみが使用され、出力ポートA61は使用されない。これにより、第6段目および第7段目に示すように、40Gbit/sのチャネルch4、ch8、ch12、…のみを分波器65から得ることができる。

[0166]

図16 (B) に示す合波部では、チャネル c h 1、 c h 3、 c h 5、 c h 7、 c h 9、 c h 1 1、…の10 G b i t / s 信号が合波器 6 3 に入力され、合波された後、インタリーバ6 2 の入力ポート B 6 1 に入力される。また、チャネル c h 2、 c h 4、 c h 1 0、…の10 G b i t / s 信号が合波器 6 4 に入力され、合波された後、インタリーバ6 2 の入力ポート B 6 2 に入力される。

[0167]

チャネル c h 4 、 c h 8 、 c h 1 2 、…の 4 0 G b i t / s 信号は、合波器 6 5 に入力され、合波された後、インタリーバ 6 1 の入力ポート A 6 2 に入力される。インタリーバ 6 1 の入力ポート A 6 1 は使用されない。

[0168]

インタリーバ62は、合波器63および64からのWDM信号を合波し、合波 後のWDM信号をカプラ11に入力する。インタリーバ61は、合波器65から のWDM信号をカプラ11に入力する。これにより、カプラ11からは、WDM 信号P0が出力される。

[0169]

このように、10Gbit/s信号と40Gbit/s信号とが3対1の割合で配置されている場合においても、インタリーバを組み合わせることにより合分波することができる。

[0170]

(付記1) 異なる信号帯域幅を有する光信号が波長分割多重された波長分割 多重信号を伝送する波長分割多重伝送システムにおいて、

前記波長分割多重信号を分波する分波部、および、入力される複数の光信号を 合波する合波部の少なくとも一方を有し、

前記分波部は、分波された光信号を出力する複数の出力ポートを有し、各出力ポートは、光を透過する透過帯域の帯域幅と光を透過しない非透過帯域の帯域幅とが異なり、前記透過帯域が、前記受信された波長分割多重信号のうち、該出力ポートから出力される光信号の信号帯域と略一致するように設定された透過特性を有し、

前記合波部は、前記複数の光信号を入力する複数の入力ポートを有し、該複数の入力ポートからそれぞれ入力された光信号を各入力ポートの透過特性によりフィルタリングして合波し、前記各入力ポートは、該入力ポートに入力される光信号の信号帯域と略一致する透過帯域を有する、

ことを特徴とする波長分割多重伝送システム。

[0171]

(付記2) 異なる信号帯域幅を有する光信号が波長分割多重された波長分割 多重信号を受信する光受信装置において、

前記波長分割多重信号を分波し、分波した光信号を複数の出力ポートから出力 する分波部を備え、

各出力ポートは、光を透過する透過帯域の帯域幅と光を透過しない非透過帯域の帯域幅とが異なり、前記透過帯域が、前記受信された波長分割多重信号のうち、該出力ポートから出力される光信号の信号帯域と略一致するように設定された透過特性を有する、

ことを特徴する光受信装置。

[0172]

(付記3) 付記2において、

前記波長分割多重信号は、透過帯域幅F1を有する第1光信号と透過帯域幅F2を有する第2光信号とが周波数間隔F(F≥(F1+F2)/2)で交互に配置され、

前記分波部は、前記波長分割多重信号を入力する入力ポートと、前記第1光信号の信号帯域と略一致する帯域を透過帯域として有する第1出力ポートと、前記第2光信号の信号帯域と略一致する帯域を透過帯域として有する第2出力ポートとを有するインタリーバを備えている、

ことを特徴する光受信装置。

[0173]

(付記4) 付記2において、

前記波長分割多重信号は、透過帯域幅F1を有する第1光信号と透過帯域幅F2を有する第2光信号とが周波数間隔F(F≥(F1+F2)/2)で交互に配置され、

前記分波部は、

前記波長分割多重信号が入力され、帯域幅2Fの透過帯域および不透過帯域が 交互に繰り返す透過特性により前記波長分割多重信号をフィルタリングして出力 する第1ポートと、該第1ポートと逆の透過特性により前記波長分割多重信号を フィルタリングして出力する第2ポートとを有する第1インタリーバと、

前記第1ポートからの光信号が入力され、帯域幅2Fの透過帯域および不透過 帯域が交互に繰り返す透過特性により前記第1ポートからの光信号をフィルタリ ングして出力する第3ポートと、該第3ポートと逆の透過特性により前記第1ポ ートからの光信号をフィルタリングして出力する第4ポートとを有する第2イン タリーバと、

前記第2ポートからの光信号が入力され、帯域幅2Fの透過帯域および不透過 帯域が交互に繰り返す透過特性により前記第2ポートからの光信号をフィルタリ ングして出力する第5ポートと、該第5ポートと逆の透過特性により前記第2ポ ートからの光信号をフィルタリングして出力する第6ポートとを有する第3イン タリーバと、 を備え、

前記第1および第3ポートの透過帯域の重複部分が前記第2光信号の信号帯域を含み、前記第1および第4ポートの透過帯域の重複部分が前記第1光信号の信号帯域を含み、前記第2および第5ポートの透過帯域の重複部分が前記第1光信号の信号帯域を含み、前記第2および第6ポートの透過帯域の重複部分が前記第2光信号の信号帯域を含むように、前記第1、第2、および第3インタリーバの透過帯域の中心周波数が前記第1および第2光信号の信号帯域の中心周波数からシフトしている、

ことを特徴とする光受信装置。

[0174]

(付記5) 付記4において、

前記第1ポートの透過帯域の中心周波数は、前記第2光信号の信号帯域の中心 周波数に対して周波数の低い側にF1/2シフトし、

前記第3および第5ポートの透過帯域の中心周波数は、前記第2光信号の信号 帯域の中心周波数に対して周波数の高い側にF1/2シフトしている、

ことを特徴とする光受信装置。

[0175]

(付記6) 付記4または5において、

前記分波部は、前記第3~第6ポートから出力される光信号を各波長の光信号 に分波する分波器をさらに備えている、

ことを特徴とする光受信装置。

[0176]

(付記7) 付記2において、

前記波長分割多重信号は、透過帯域幅F1を有する第1光信号と透過帯域幅F2を有する第2光信号とが周波数間隔F(F≥(F1+F2)/2)で交互に配置され、

前記分波部は、

前記波長分割多重信号が入力され、該波長分割多重信号を2つのポートから出力するカプラと、

前記カプラからの前記波長分割多重信号が入力され、前記第1光信号の信号帯域の中心周波数を中心とした帯域幅F1の透過帯域が周期4Fで繰り返す透過特性により前記波長分割多重信号をフィルタリングして出力する第1ポートと、該第1ポートの透過帯域から周波数2Fだけシフトした帯域幅F1の透過帯域が周期4Fで繰り返す透過特性により前記波長分割多重信号をフィルタリングして出力する第2ポートとを有する第1インタリーバと、

前記カプラからの前記波長分割多重信号が入力され、前記第2光信号の信号帯域の中心周波数を中心とした帯域幅F2の透過帯域が周期4Fで繰り返す透過特性により前記波長分割多重信号をフィルタリングして出力する第3ポートと、該第3ポートの透過帯域から周波数2Fだけシフトした帯域幅F2の透過帯域が周期4Fで繰り返す透過特性により前記波長分割多重信号をフィルタリングして出力する第4ポートとを有する第2インタリーバと、

を備えていることを特徴とする光受信装置。

[0177]

(付記8) 付記7において、

前記分波部は、前記第1~第4ポートから出力される光信号を各波長の光信号 に分波する分波器をさらに備えている、

ことを特徴とする光受信装置。

[0178]

(付記9) 付記2において、

前記波長分割多重信号は、透過帯域幅F1を有する第1光信号と透過帯域幅F2を有する第2光信号とが周波数間隔F(F≥(F1+F2)/2)で交互に配置され、

前記分波部は、

前記波長分割多重信号が入力され、該波長分割多重信号を2つのポートから出力するカプラと、

前記カプラからの前記波長分割多重信号が入力され、帯域幅2Fの透過帯域および不透過帯域が交互に繰り返す透過特性により前記波長分割多重信号をフィルタリングして出力する第1ポートと、該第1ポートと逆の透過特性により前記波

長分割多重信号をフィルタリングして出力する第2ポートとを有する第1インタ リーバと、

前記カプラからの前記波長分割多重信号が入力され、帯域幅2Fの透過帯域および不透過帯域が交互に繰り返す透過特性により前記波長分割多重信号をフィルタリングして出力する第3ポートと、該第3ポートと逆の透過特性により前記波長分割多重信号をフィルタリングして出力する第4ポートとを有する第2インタリーバと、

前記第1~第4ポートからの光信号がそれぞれ入力され、帯域幅2Fの透過帯域および不透過帯域が交互に繰り返す透過特性により前記第1~第4ポートからの光信号をそれぞれフィルタリングして各波長の光信号に分波して出力する第1~第4分波器と、

を備え、

前記第1ポートおよび前記第1分波器の透過帯域の重複部分ならびに前記第2ポートおよび前記第2分波器の透過帯域の重複部分が前記第1光信号の信号帯域を含み、前記第3ポートおよび前記第3分波器の透過帯域の重複部分ならびに前記第4ポートおよび前記第4分波器の透過特性の重複部分が前記第2光信号の信号帯域を含むように、前記第1および第2インタリーバならびに前記第1~第4分波器の透過帯域の中心周波数が、前記第1および第2光信号の中心周波数からシフトしている、

ことを特徴とする光受信装置。

[0179]

(付記10)付記9において、

前記第1ポートの透過帯域の中心周波数は前記第1光信号の信号帯域の中心周波数に対して周波数の高い側に3×F1/2シフトし、

前記第1および第2分波器の透過帯域の中心周波数は前記第1光信号の信号帯域の中心周波数に対して周波数の低い側に3×F1/2シフトし、

前記第3ポートの透過帯域の中心周波数は前記第2光信号の信号帯域の中心周波数に対して周波数の低い側に周波数F1/2シフトし、

前記第3および第4分波器の透過帯域の中心周波数は前記第2光信号の信号帯

域の中心周波数に対して周波数の高い側にF1/2シフトしている、

ことを特徴とする光受信装置。

[0180]

(付記11) 付記2において、

前記波長分割多重信号は、透過帯域幅F1を有する第1光信号と透過帯域幅F2を有する第2光信号とが周波数間隔 $F(F \ge (F1 + F2) / 2)$ で交互に配置され、

前記分波部は、

前記波長分割多重信号が入力され、該波長分割多重信号を2つのポートから出力するカプラと、

前記カプラからの前記波長分割多重信号が入力され、前記第1光信号の信号帯域の中心周波数を中心とした帯域幅F1の透過帯域が周期2Fで繰り返す透過特性により前記波長分割多重信号をフィルタリングすると共に各波長の光信号に分波して出力する分波器と、

前記カプラからの前記波長分割多重信号が入力され、前記第2光信号の信号帯域の中心周波数を中心とした帯域幅F2の透過帯域が周期4Fで繰り返す透過特性により前記波長分割多重信号をフィルタリングして出力する第1ポートと、該第1ポートの透過帯域から周波数2Fだけシフトした帯域幅F2の透過帯域が周期4Fで繰り返す透過特性により前記波長分割多重信号をフィルタリングして出力する第2ポートとを有するインタリーバと、

を備えていることを特徴とする光受信装置。

 $[0 \ 1 \ 8 \ 1]$

(付記12) 付記11において、

前記分波部は、前記インタリーバの前記第1および第2ポートからそれぞれ光信号を入力し、入力された光信号を各波長の光信号に分波して出力する第1および第2分波器をさらに備えている、

ことを特徴とする光受信装置。

[0182]

(付記13) 付記2において、

前記波長分割多重信号は、透過帯域幅F1を有する第1光信号と透過帯域幅F2を有する第2光信号とが周波数間隔F(F \ge (F1+F2)/2)で交互に配置され、

前記分波部は、

前記波長分割多重信号が入力され、該波長分割多重信号を2つのポートから出力するカプラと、

前記カプラからの前記波長分割多重信号が入力され、前記第1光信号の信号帯域の中心周波数を中心とした帯域幅F1の透過帯域が周期2Fで繰り返す透過特性により前記波長分割多重信号をフィルタリングすると共に各波長の光信号に分波して出力する第1分波器と、

前記カプラからの前記波長分割多重信号が入力され、前記第2光信号の信号帯域の中心周波数を中心とした帯域幅F2の透過帯域が周期2Fで繰り返す透過特性により前記波長分割多重信号をフィルタリングすると共に各波長の光信号に分波して出力する第2分波器と、

を備えていることを特徴とする光受信装置。

[0 1 8 3]

(付記14) 付記2において、

前記波長分割多重信号は、周波数間隔F1で隣接して配置された透過帯域幅F 1の3つの第1光信号からなる第1光信号群と、前記第1光信号群の中央に位置する第1光信号の中心周波数から周波数間隔F(F=3 imesF1)の位置に配置された透過帯域幅F2(F $2 extstyle \le$ F)の1つの第2光信号とが交互に配置され、

前記分波部は、

前記波長分割多重信号が入力され、中心周波数が前記第1光信号群の中心に位置する第1光信号の中心周波数を中心とした帯域幅下の透過帯域と帯域幅下の不透過帯域とが交互に繰り返す透過特性により前記波長分割多重信号をフィルタリングして出力する第1ポートと、該第1ポートと逆の透過特性により前記波長分割多重信号をフィルタリングして出力する第2ポートとを有する第1インタリーバと、

前記第1ポートからの光信号が入力され、中心周波数が前記第1光信号群の端

部に位置する第1光信号の中心周波数を中心とした帯域幅F1の透過帯域と帯域幅F1の不透過帯域とが交互に繰り返す透過特性により前記第1ポートからの光信号をフィルタリングして出力する第3ポートと、該第3ポートの逆の透過特性により前記第1ポートからの光信号をフィルタリングして出力する第4ポートとを有する第2インタリーバと、

を備えていることを特徴とする光受信装置。

[0184]

(付記15) 付記14において、

前記分波部は、前記第2、第3、および第4ポートから出力される光信号がそれぞれ入力され、入力された光信号を各波長の光信号に分波する第1、第2、および第3分波器をさらに備えている、

ことを特徴とする光受信装置。

[0185]

(付記16) 付記2において、

前記波長分割多重信号は、周波数間隔F1で隣接して配置された透過帯域幅F1の3つの第1光信号からなる第1光信号群と、前記第1光信号群の中央に位置する第1光信号の中心周波数から周波数間隔 $F(F=3\times F1)$ の位置に配置された透過帯域幅 $F2(F2 \le F)$ の1つの第2光信号とが交互に配置され、

前記分波部は、

前記波長分割多重信号が入力され、該波長分割多重信号を2つのポートから出力するカプラと、

前記カプラからの前記波長分割多重信号が入力され、中心周波数が前記第1光信号群の端部に位置する第1光信号の中心周波数を中心とした帯域幅F1の透過帯域と帯域幅F1の不透過帯域とが交互に繰り返す透過特性により前記波長分割多重信号をフィルタリングして出力する第1ポートと、該第1ポートの逆の透過特性により前記波長分割多重信号をフィルタリングして出力する第2ポートとを有する第1インタリーバと、

前記カプラからの前記波長分割多重信号が入力され、中心周波数が前記第2光信号の中心周波数を中心とした帯域幅Fの透過帯域と帯域幅Fの不透過帯域とが

交互に繰り返す透過特性により前記波長分割多重信号をフィルタリングして出力 する第3ポートを少なくとも有する第2インタリーバと、

を備えていることを特徴とする光受信装置。

[0186]

(付記17) 付記16において、

前記分波部は、前記第1、第2、および第3ポートから出力される光信号がそれぞれ入力され、入力された光信号を各波長の光信号に分波する第1、第2、および第3分波器をさらに備えている、

ことを特徴とする光受信装置。

[0187]

(付記18) 異なる信号帯域幅を有する複数の光信号を波長分割多重して送信する光送信装置において、

前記複数の光信号を入力する複数の入力ポートを有し、該複数の入力ポートからそれぞれ入力された光信号を各ポートの透過特性によりフィルタリングして合波する合波部を備え、

前記合波部の各入力ポートは、該入力ポートに入力される光信号の信号帯域と 略一致する透過帯域を有する、

ことを特徴する光送信装置。

[0 1 8 8]

(付記19) 付記18において、

前記複数の光信号は、それぞれが透過帯域幅F1を有し、周波数間隔4Fで配置された複数の光信号からなる第1光信号群と、それぞれが透過帯域幅F2を有し、前記第1光信号群を構成する各光信号の中心周波数から周波数間隔F(F≥ (F1+F2)/2)の位置に配置された複数の光信号からなる第2光信号群と、それぞれが透過帯域幅F1を有し、前記第1光信号群を構成する各光信号の中心周波数から周波数間隔2Fの位置に配置された複数の光信号からなる第3光信号群と、それぞれが前記透過帯域幅F2を有し、前記第2光信号群を構成する各光信号の周波数から周波数間隔2Fの位置に配置された複数の光信号からなる第4光信号群とからなり、

前記合波部は、

前記第1光信号群が入力され、帯域幅Fの透過帯域および不透過帯域が交互に繰り返す透過特性を有する第1ポートと、前記第2光信号群が入力され、該第1ポートと逆の透過特性を有する第2ポートとを有し、該第1および第2ポートにそれぞれ入力された前記第1および第2光信号群を合波して出力する第1インタリーバと、

前記第3光信号群が入力され、帯域幅Fの透過帯域および不透過帯域が交互に繰り返す透過特性を有する第3ポートと、前記第4光信号群が入力され、該第3ポートと逆の透過特性を有する第4ポートとを有し、該第3および第4ポートにそれぞれ入力された前記第3および第4光信号群を合波して出力する第2インタリーバと、

前記第1インタリーバからの光信号が入力され、帯域幅下の透過帯域および不透過帯域が交互に繰り返す透過特性を有する第5ポートと、前記第2インタリーバからの光信号が入力され、該第5ポートと逆の透過特性を有する第6ポートとを有し、前記第5および第6ポートに入力された光信号を合波して出力する第3インタリーバと、

を備え、

前記第1および第5ポートの透過帯域の重複部分が前記第1光信号群の各光信号の信号帯域を含み、前記第2および第5ポートの透過帯域の重複部分が前記第2光信号群の各光信号の信号帯域を含み、前記第3および第6ポートの透過帯域の重複部分が前記第3光信号群の各光信号の信号帯域を含み、前記第4および第6ポートの透過帯域の重複部分が前記第4光信号群の各光信号の信号帯域を含むように、前記第1、第2、および第3インタリーバの透過帯域の中心周波数が前記第1および第2光信号群の各光信号の中心周波数からシフトしている、

ことを特徴する光送信装置。

[0189]

(付記20) 付記19において、

前記第1および第4ポートの透過帯域の中心周波数は、前記第2光信号群の各 光信号の中心周波数に対して周波数の高い側にF1/2シフトし、 前記第5ポートの透過帯域の中心周波数は、前記第2光信号群の各光信号の信 号帯域の中心周波数に対して周波数の低い側にF1/2シフトしている、

ことを特徴とする光送信装置。

[0190]

(付記21) 付記19または20において、

前記合波部は、

前記第1光信号群の各光信号を合波して該第1光信号群を生成し前記第1ポートに入力する第1合波器と、

前記第2光信号群の各光信号を合波して該第2光信号群を生成し前記第2ポートに入力する第2合波器と、

前記第3光信号群の各光信号を合波して該第3光信号群を生成し前記第3ポートに入力する第3合波器と、

前記第4光信号群の各光信号を合波して該第4光信号群を生成し前記第4ポートに入力する第4合波器と、

をさらに備えていることを特徴とする光送信装置。

[0 1 9 1]

(付記22) 付記18において、

前記複数の光信号は、それぞれが透過帯域幅F1を有し、周波数間隔4Fで配置された複数の光信号からなる第1光信号群と、それぞれが透過帯域幅F1を有し、前記第1光信号群を構成する各光信号の中心周波数から周波数間隔2Fの位置に配置された複数の光信号からなる第2光信号群と、それぞれが透過帯域幅F2を有し、前記第1光信号群を構成する各光信号の中心周波数から周波数間隔F(F≥(F1+F2)/2)の位置に配置された複数の光信号からなる第3光信号群と、それぞれが前記透過帯域幅F2を有し、前記第3光信号群を構成する各光信号の周波数から周波数間隔2Fの位置に配置された複数の光信号からなる第4光信号群とからなり、

前記第1光信号群が入力され、該第1光信号群の各光信号の信号帯域の中心周 波数を中心とした帯域幅F1の透過帯域を有する透過特性により前記第1光信号 群をフィルタリングして出力する第1ポートと、前記第2光信号群が入力され、 前記第1ポートの透過帯域から周波数2Fだけシフトした帯域幅F1の透過帯域 を有する透過特性により前記第3光信号群をフィルタリングして出力する第2ポートとを有し、前記フィルタリングされた第1および第2光信号群を合波して出 力する第1インタリーバと、

前記第3光信号群が入力され、該第3光信号群の各光信号の信号帯域の中心周 波数を中心とした帯域幅F2の透過帯域を有する透過特性により前記第3光信号 群をフィルタリングして出力する第3ポートと、前記第4光信号群が入力され、 前記第3ポートの透過帯域から周波数2Fだけシフトした帯域幅F2の透過帯域 を有する透過特性により前記第4光信号群をフィルタリングして出力する第4ポートとを有し、前記フィルタリングされた第3および第4光信号群を合波して出 力する第2インタリーバと、

前記第1および第2インタリーバからの信号群を合波して出力するカプラと、 を備えていることを特徴とする光送信装置。

[0192]

(付記23) 付記22において、

前記合波部は、

前記第1光信号群の各光信号を合波して該第1光信号群を生成し前記第1ポートに入力する第1合波器と、

前記第2光信号群の各光信号を合波して該第2光信号群を生成し前記第2ポートに入力する第2合波器と、

前記第3光信号群の各光信号を合波して該第3光信号群を生成し前記第3ポートに入力する第3合波器と、

前記第4光信号群の各光信号を合波して該第4光信号群を生成し前記第4ポートに入力する第4合波器と、

をさらに備えていることを特徴とする光送信装置。

[0193]

(付記24) 付記18において、

前記合波部は、

透過帯域幅F1を有し、周波数間隔4Fで配置された複数の光信号が入力され

、帯域幅2Fの透過帯域および不透過帯域が交互に繰り返す透過特性により前記入力された複数の光信号をフィルタリングすると共に第1光信号群に合波して出力する第1合波器と、

透過帯域幅F1を有し、前記第1光信号群の各光信号の中心周波数から周波数間隔2Fの位置に配置された複数の光信号が入力され、帯域幅2Fの透過帯域および不透過帯域が交互に繰り返す透過特性により前記入力された複数の光信号をフィルタリングすると共に第2光信号群に合波して出力する第2合波器と、

透過帯域幅F2を有し、前記第1光信号群の各光信号の中心周波数から周波数間隔F(F≧(F1+F2)/2)の位置に配置された複数の光信号が入力され、帯域幅2Fの透過帯域および不透過帯域が交互に繰り返す透過特性により前記入力された複数の光信号をフィルタリングすると共に第3光信号群に合波して出力する第3合波器と、

透過帯域幅F2を有し、前記第3光信号群の各光信号の中心周波数から周波数間隔2Fの位置に配置された複数の光信号が入力され、帯域幅2Fの透過帯域および不透過帯域が交互に繰り返す透過特性により前記入力された複数の光信号をフィルタリングすると共に第4光信号群に合波して出力する第4合波器と、

帯域幅2Fの透過帯域および不透過帯域が交互に繰り返す透過特性により、前 記第1合波器からの前記第1光信号群をフィルタリングする第1ポートと、該第 1ポートと逆の透過特性により前記第2合波器からの前記第2光信号群をフィル タリングする第2ポートとを有し、前記フィルタリングされた第1および第2光 信号群を合波して出力する第1インタリーバと、

帯域幅2Fの透過帯域および不透過帯域が交互に繰り返す透過特性により、前記第3合波器からの前記第3光信号群をフィルタリングする第3ポートと、該第3ポートと逆の透過特性により前記第4合波器からの前記第4光信号群をフィルタリングする第4ポートとを有し、前記フィルタリングされた第2および第4光信号群を合波して出力する第2インタリーバと、

前記第1および第2インタリーバからの光信号群を合波して出力するカプラと

を備え、

前記第1ポートおよび前記第1分波器の透過帯域の重複部分ならびに前記第2ポートおよび前記第2分波器の透過帯域の重複部分が前記第1光信号群の各光信号の信号帯域を含み、前記第3ポートおよび前記第3分波器の透過帯域の重複部分ならびに前記第4ポートおよび前記第4分波器の透過特性の重複部分が前記第2光信号の各光信号の信号帯域を含むように、前記第1および第2インタリーバならびに前記第1~第4分波器の透過帯域の中心周波数が、前記第1および第2光信号群の中心周波数からシフトしている、

ことを特徴とする光送信装置。

[0194]

(付記24) 付記23において、

前記第1ポートの透過帯域の中心周波数は前記第1光信号群の各光信号の中心 周波数に対して周波数の高い側に3×F1/2シフトし、

前記第1および第2合波器の透過帯域の中心周波数は前記第1光信号群の各光信号の中心周波数に対して周波数の低い側に3×F1/2シフトし、

前記第3ポートの透過帯域の中心周波数は前記第3光信号群の各光信号の中心 周波数に対して周波数の低い側に周波数F1/2シフトし、

前記第3および第4合波器の透過帯域の中心周波数は前記第3光信号群の各光信号の中心周波数に対して周波数の高い側にF1/2シフトしている、

ことを特徴とする光送信装置。

[0195]

(付記25) 付記18において、

前記合波部は、

透過帯域幅F1を有する複数の第1光信号が周波数間隔2F(F>F1)で入力され、該複数の第1光信号の各中心周波数を中心とした帯域幅F1の透過帯域を有する透過特性により前記複数の第1光信号をフィルタリングすると共に第1光信号群に合波して出力する合波器と、

透過帯域幅F2を有する複数の第2光信号が前記第1光信号群の1つおきの信号帯域の中心周波数から周波数間隔F(F≧(F1+F2)/2)の位置に配置された第2光信号群が入力され、前記第2光信号群の各信号帯域の中心周波数を

中心とした帯域幅F2の透過帯域を有する透過特性により前記第2光信号群をフィルタリングする第1ポートと、透過帯域幅F2を有する複数の第3光信号が前記第1光信号群の前記1つおきの信号帯域以外の1つおきの信号帯域の中心周波数から周波数間隔Fの位置に配置された第3光信号群が入力され、前記第3光信号群の各信号帯域の中心周波数を中心とした帯域幅F2の透過帯域を有する透過特性により前記第3光信号群をフィルタリングする第2ポートとを有し、前記フィルタリング後の第2および第3光信号群を合波して出力するインタリーバと、前記合波器および前記インタリーバからの光信号を合波して出力するカプラと

を備えていることを特徴とする光送信装置。

[0196]

(付記26) 付記25において、

前記合波部は、

前記複数の第2光信号が前記第1光信号群の1つおきの信号帯域の中心周波数から周波数間隔Fの位置に周波数間隔4Fで入力され、該入力された複数の第2 光信号を合波して前記第1ポートに出力する第1合波器と、

前記複数の第3光信号が前記第1光信号群の前記1つおきの信号帯域以外の1つおきの信号帯域の中心周波数から周波数間隔Fの位置に周波数間隔4Fで入力され、該入力された複数の第2光信号を合波して前記第2ポートに出力する第2合波器と、

をさらに備えていることを特徴とする光送信装置。

 $[0\ 1\ 9\ 7]$

(付記27) 付記18において、

前記合波部は、

透過帯域幅F1を有する複数の第1光信号が周波数間隔2F(F>F1)で入力され、該複数の第1光信号の各中心周波数を中心とした帯域幅F1の透過帯域を有する透過特性により前記複数の第1光信号をフィルタリングすると共に第1光信号群に合波して出力する第1合波器と、

透過帯域幅F2 (F≥ (F1+F2) /2) を有する複数の第2光信号が前記

複数の第1光信号の各中心周波数から周波数Fシフトした周波数位置で入力され、該複数の第2光信号の各中心周波数を中心とした帯域幅F2の透過帯域を有する透過特性により前記複数の第2光信号をフィルタリングすると共に第2光信号群に合波して出力する第2合波器と、

前記第1および第2合波器からの光信号を合波して出力するカプラと、 を備えていることを特徴とする光送信装置。

[0198]

(付記28) 付記18において、

前記合波部は、

周波数間隔F1で隣接して配置された透過帯域幅F1の3つの第1光信号が周波数間隔6×F1で複数組配置された第1光信号群が入力され、該第1光信号群の各組の中央に位置する第1光信号の中心周波数を中心とした帯域幅3×F1の透過帯域を有する透過特性により前記第1光信号群をフィルタリングする第1ポートと、前記第1光信号群の各組の中央に位置する第1光信号の中心周波数から周波数3×F1シフトした周波数を中心とする透過帯域幅F2(F2 \le 3×F1)の複数の第2光信号からなる第2光信号群が入力され、前記第1ポートと逆の透過特性により前記第2光信号群をフィルタリングする第2ポートとを有し、前記フィルタリング後の第1および第2光信号群を合波して出力する第1インタリーバを備えている、

ことを特徴とする光送信装置。

[0199]

(付記29) 付記28において、

前記合波部は、

前記第1光信号群の各組の両端の第1光信号からなる第3光信号群が入力され、該両端の一方の第1光信号の中心周波数を中心とした帯域幅F1の透過帯域とこれに隣接する帯域幅F1の不透過帯域とが交互に繰り返す透過特性により該第3光信号群をフィルタリングする第3ポートと、前記第1光信号群の各組の中央の第1光信号からなる第4光信号群が入力され、前記第3ポートと逆の透過特性により該第4光信号群をフィルタリングする第4ポートとを有し、前記フィルタ

リング後の第3および第4光信号群を合波して出力する第2インタリーバをさらに備えている、

ことを特徴とする光送信装置。

[0200]

(付記30) 付記18において、

前記合波部は、

周波数間隔F1で隣接して配置された透過帯域幅F1の3つの第1光信号が周波数間隔6×F1で複数組配置された第1光信号群のうち、各組の両端の第1光信号からなる第3光信号群が入力され、該両端の一方の第1光信号の中心周波数を中心とした帯域幅F1の透過帯域とこれに隣接する帯域幅F1の不透過帯域とが交互に繰り返す透過特性により該第3光信号群をフィルタリングする第1ポートと、前記第1光信号群の各組の中央の第1光信号からなる第4光信号群が入力され、前記第1ポートと逆の透過特性により該第4光信号群をフィルタリングする第2ポートとを有し、前記フィルタリング後の第3および第4光信号群を合波して出力する第1インタリーバと、

前記第1光信号群の各組の中央に位置する第1光信号の中心周波数から周波数 3×F1シフトした周波数を中心とする透過帯域幅F2(F2≦3×F1)の複数の第2光信号からなる第2光信号群が入力され、各第2光信号の中心周波数を中心とした帯域幅F2の透過帯域とこれに隣接する帯域幅F2の不透過帯域とが交互に繰り返す透過特性により前記第2光信号群をフィルタリングして出力する第2インタリーバと、

前記第1および第2インタリーバからの光信号群を合波するカプラと、 を備えている光送信装置。

[0201]

【発明の効果】

本発明によると、伝送速度が異なり、または、変調方式が異なることにより、信号帯域幅が異なる光信号が波長分割多重された光信号を伝送品質の劣化の少ない状態で分波および合波して伝送できるWDM伝送システムならびに該システムを構成する光送信装置および光受信装置を提供することができる。また、本発明

によると、周波数利用効率が高いWDM伝送システム、光送信装置、および光受信装置を提供することができる。さらに、ITU-T等により規定された信号波長配置を用いることできるWDM伝送システム、光送信装置、および光受信装置を提供することができる。

【図面の簡単な説明】

図1

(A)は、本発明の第1の実施の形態によるWDM伝送システムの分波部の構成を示すブロック図であり、(B)は、該WDM伝送システムの合波部の構成を示すブロック図である。

【図2】

本発明の第1の実施の形態による分波部に入力される、あるいは、合波部により合波された光信号群を周波数軸上に配置したものを示す。

【図3】

本発明の第1の実施の形態によるインタリーバの透過特性を示す。

【図4】

本発明の第1の実施の形態によるインタリーバの透過特性およびWDM信号がインタリーバによりフィルタリングされる様子を示す。

【図 5】

(A) は、40 G b i t / s のWDM伝送システムにおいて、光信号間の周波数間隔を50 G H z 、75 G H z 、および100 G H z に変化させた場合のフィ・ルタ帯域幅とQ値との関係を示すグラフである。 (B) は、ビットレートおよび波長間隔と周波数利用効率との関係を示す表である。

【図6】

(A)は、本発明の第2の実施の形態によるWDM伝送システムの分波部の構成を示すブロック図であり、(B)は、該WDM伝送システムの合波部の構成を示すブロック図である。

【図7】

本発明の第2の実施の形態によるインタリーバの透過特性およびWDM信号がインタリーバによりフィルタリングされる様子を示す。

【図8】

(A)は、本発明の第3の実施の形態によるWDM伝送システムの分波部の構成を示すブロック図であり、(B)は、該WDM伝送システムの合波部の構成を示すブロック図である。

【図9】

本発明の第3の実施の形態によるインタリーバおよび分波器の透過特性と、W DM信号がインタリーバによりフィルタリングされる様子を示す。

【図10】

(A)は、本発明の第4の実施の形態によるWDM伝送システムの分波部の構成を示すブロック図であり、(B)は、該WDM伝送システムの合波部の構成を示すブロック図である。

【図11】

本発明の第4の実施の形態による狭帯域分波器および狭帯域インタリーバの透過特性と、WDM信号が狭帯域分波器および狭帯域インタリーバによりフィルタリングされる様子を示す。

【図12】

(A) は、本発明の第5の実施の形態によるWDM伝送システムの分波部の構成を示すブロック図であり(B) は、該WDM伝送システムの合波部の構成を示すブロック図である。

【図13】

本発明の第5の実施の形態による狭帯域分波器および広帯域分波器の透過特性 と、WDM信号が狭帯域分波器および広帯域分波器によりフィルタリングされる 様子を示している。

【図14】

(A)は、本発明の第6の実施の形態によるWDM伝送システムの分波部の構成を示すブロック図であり、(B)は、該WDM伝送システムの合波部の構成を示すブロック図である。

【図15】

本発明の第6の実施の形態によるインタリーバの透過特性と、WDM信号がイ

ンタリーバによりフィルタリングされる様子を示す。

【図16】

(A)は、本発明の第7の実施の形態によるWDM伝送システムの分波部の構成を示すブロック図であり、(B)は、該WDM伝送システムの合波部の構成を示すブロック図である。

【図17】

本発明の第7の実施の形態による狭帯域分波器の透過特性と、WDM信号が狭 帯域分波器によりフィルタリングされる様子を示す。

【符号の説明】

インタリーバ 1, 2, 3, 22, 23, 61, 62

分波器 4~7,24~27,63~65

合波器 4~7,24~27,63~65

狭帯域インタリーバ 12, 13

狭帯域分波器 31

狭帯域合波器 31

広帯域合波器 52

広帯域分波器 52

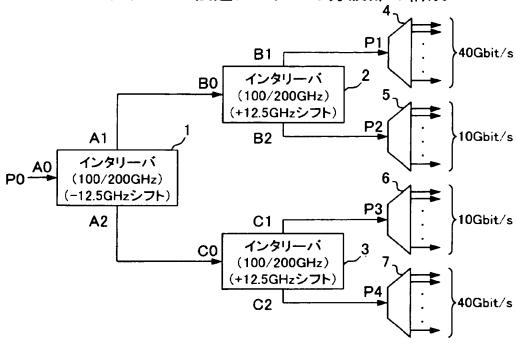
カプラ 11

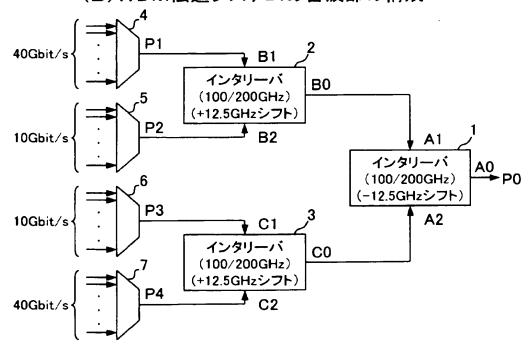
【書類名】

図面

【図1】

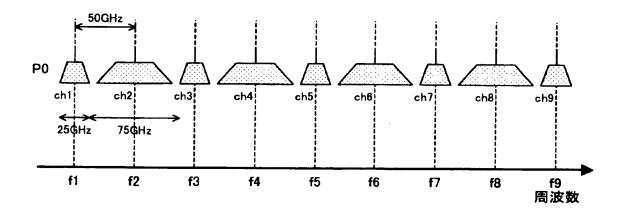
第1の実施の形態 (A)WDM伝送システムの分波部の構成





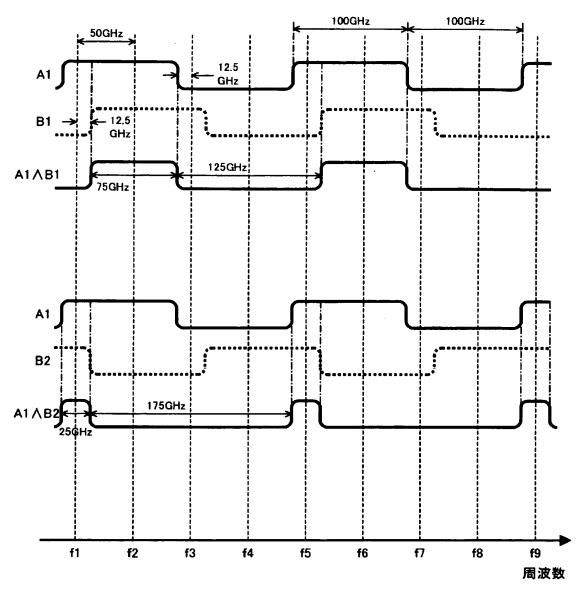
【図2】

10Gbit/sと40Gbit/s混載WDM信号の一例

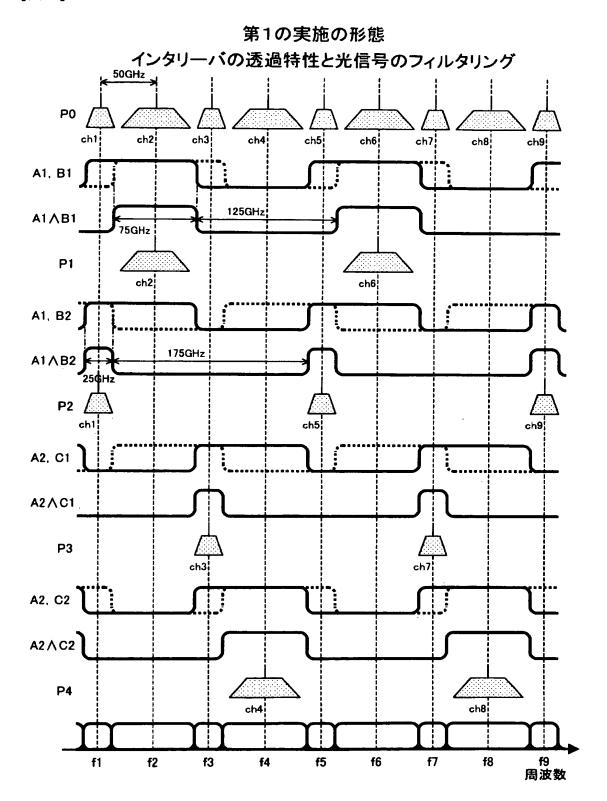


【図3】

第1の実施の形態 インタリーバの透過特性

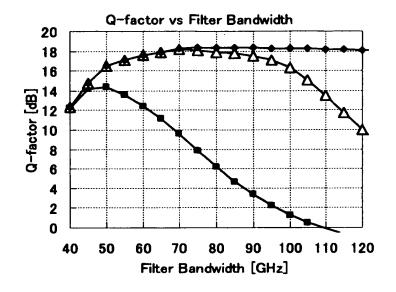


【図4】



【図5】

(A)フィルタ帯域幅 に対するQ値

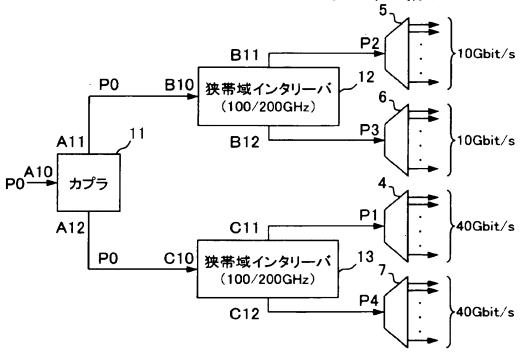


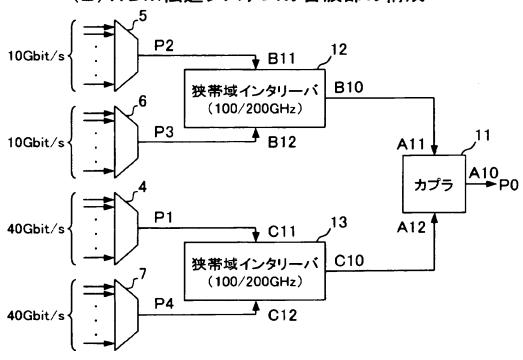
(B) 周波数利用効率の比較

ピットレート	波長間隔	周波数利用効率
10 Gbit/s	50 GHz	0.20
10 Gbit/s	25 GHz	0.40
40 Gbit/s	100 GHz	0.40
10 Gbit/s & 40 Gbit/s	50 GHz	0.50
40 Gbit/s	75 GHz	0.53

【図6】

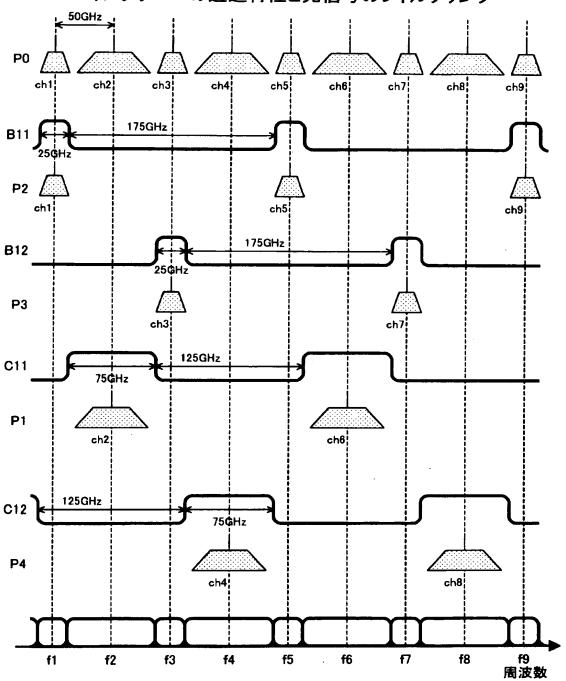
第2の実施の形態 (A)WDM伝送システムの分波部の構成





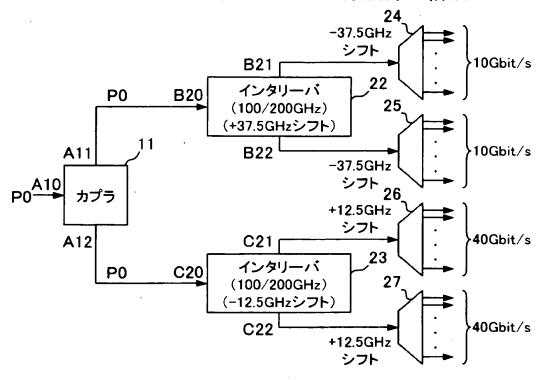
【図7】

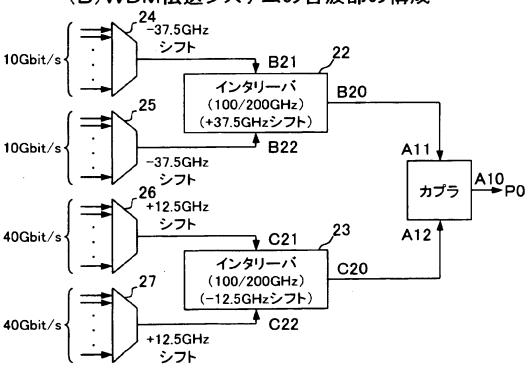
第2の実施の形態 インタリーバの透過特性と光信号のフィルタリング



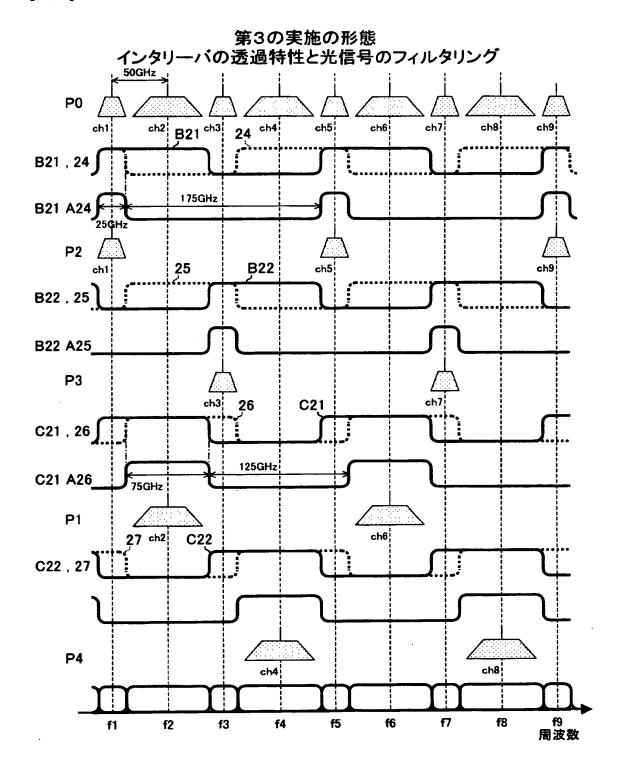
[図8]

第3の実施の形態 (A)WDM伝送システムの分波部の構成



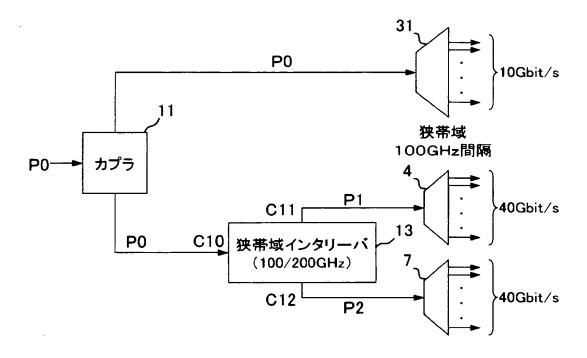


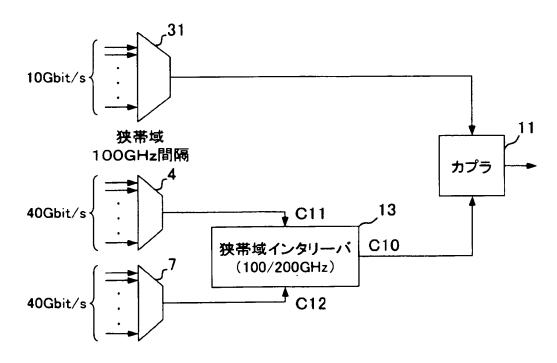
【図9】



【図10】

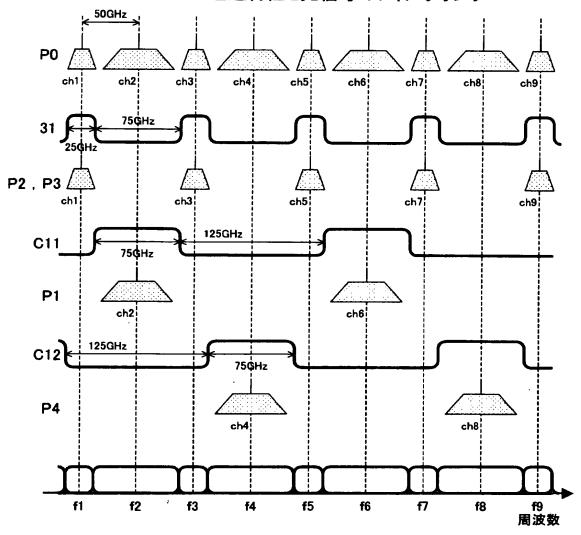
第4の実施の形態 (A)WDM伝送システムの分波部の構成





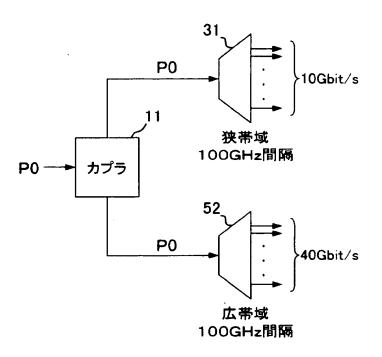
【図11】

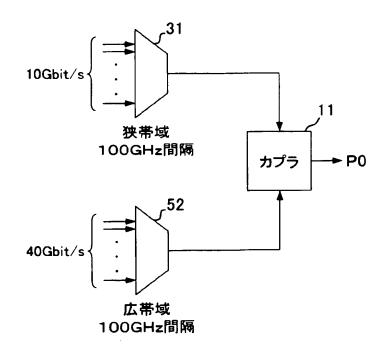
第4の実施の形態 インタリーバの透過特性と光信号のフィルタリング



[図12]

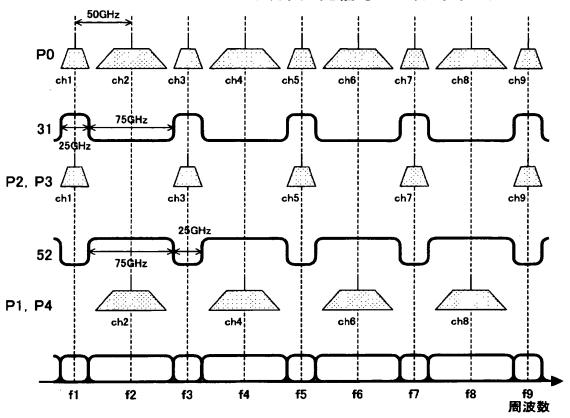
第5の実施の形態 (A)WDM伝送システムの分波部の構成





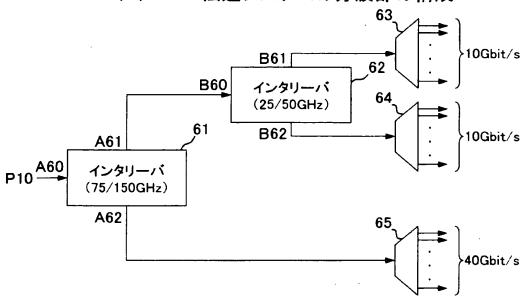
【図13】

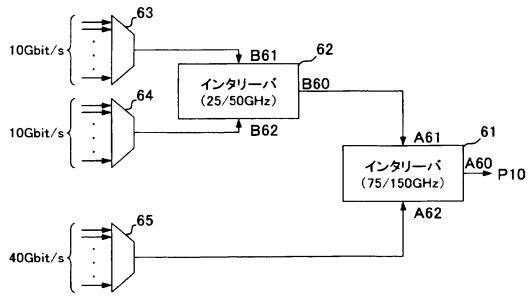
第5の実施の形態 インタリーバの透過特性と光信号のフィルタリング



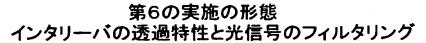
【図14】

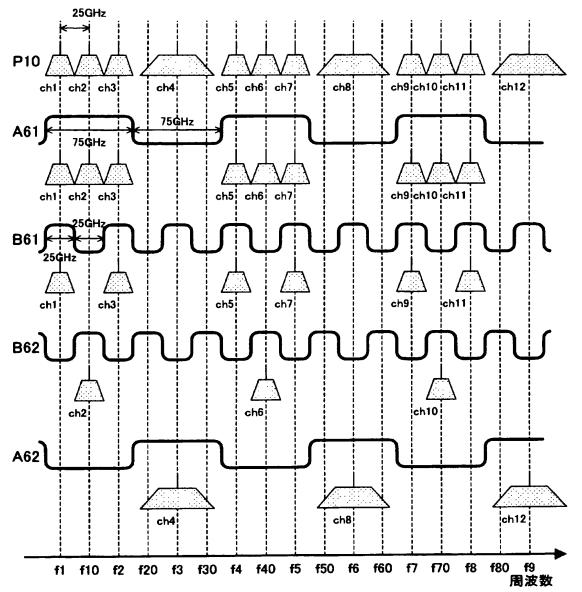
第6の実施の形態 (A)WDM伝送システムの分波部の構成





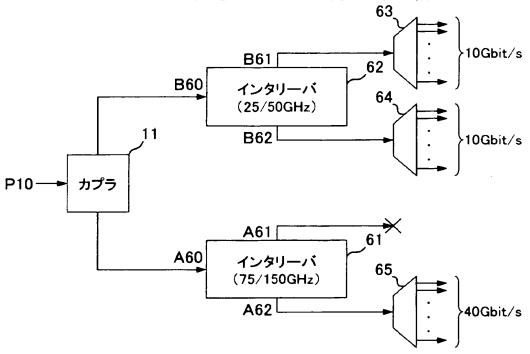
【図15】

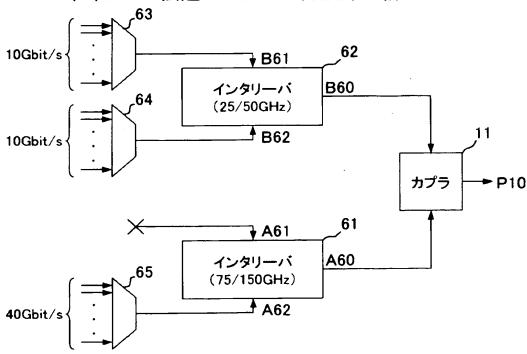




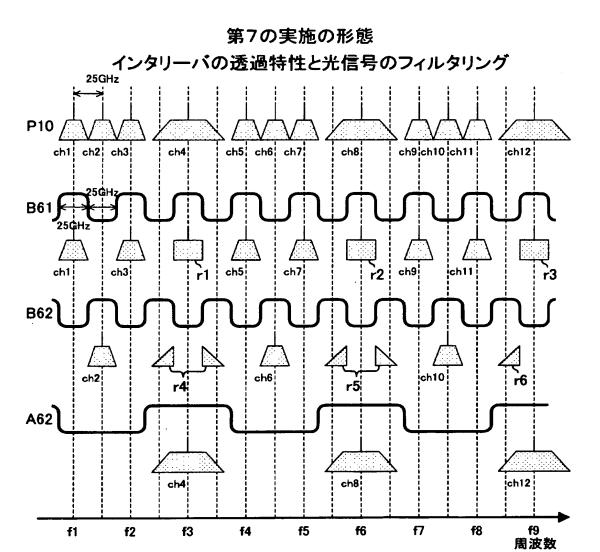
【図16】

第7の実施の形態 (A)WDM伝送システムの分波部の構成





【図17】



【書類名】

要約書

【要約】

【課題】 信号帯域幅が異なる光信号が波長分割多重された光信号を伝送品質の 劣化の少ない状態で分波/合波して伝送できるWDM伝送システムを提供する。

【解決手段】 WDM信号P0は、50GHz間隔のグリッド上、奇数チャネルに帯域幅25GHzの10Gbit/s信号が配置され、偶数チャネルに帯域幅75GHzの40Gbit/s信号が配置される。WDM信号P0は、インタリーバ1による分波後、インタリーバ2および3により分波される。ポートA1およびB1の透過帯域の重複部分がチャネルch[4i-2](i:1以上の整数)の信号帯域と略一致するように、両ポートの透過帯域の中心周波数は10Gbit/s信号の中心周波数からシフトしている。これにより、ポートB1からはチャネルch[4i-2]の40Gbit/sの信号のみが取り出される。他のポートの透過帯域の重複部分も同様にして取り出したい信号の信号帯域と一致するように設定されている。

【選択図】

図 1

特願2003-083984

出願人履歴情報

識別番号

[000005223]

1. 変更年月日

1996年 3月26日

[変更理由]

住所変更

住 所

神奈川県川崎市中原区上小田中4丁目1番1号

氏 名

富士通株式会社